

Elektronik

Casopis pro radiotechniku a obory příbuzné

8

Ročník XXX

V Praze 8, srpen 1951

OBSAH

Nové řešení zvukové aparatury pro kina	181
Nf zesilovače s velikým ziskem	184
Elektronkové voltmetry se střídavým zesilovačem	186
Milivoltové relé	187
Teplotní závislost krystalového mikrofonu	187
Zajímavá zapojení	188
Mikrofon kontroluje uhelný mlýn	189
Elektronkový voltmeter pre presné meranie	190
Prečo neokruhlý počet riadkov	193
Superhet s dvoma elektronkami	194
Jednoduché elektrické stopky	197
Dva prosté stroboskopy	197
Technické pomůcky pro laboratoř a dílnu	198
Tlusty ukazatel — přesné nastavení	199
Hodnocení přenosek bez měřicích přístrojů	200
Ravelovo „Bolero“	201
Rekonstrukce kolektorového strojku na asynchronní motorek	202
Inkoust do pišátek registračních přístrojů	204
K předchozímu číslu; Nové knihy; Obsahy časopisů	204
Prodej - koupě - výměna	XXXI

Chystáme pro vás

Zdokonalená třílampovka z „Malé školy“ • Stopky s elektrickým spouštěním • Plynový pajedlo a dmuchavka • Nová úprava skřínky pro amatérský přijimač • Malý osciloskop • Jak se dospěje k číslu π • O molekulárních vývěvách.

Z obsahu předchozího čísla

Návody: Motorek pro gramofon • Dvoulampovka na baterie s elektronkami KC 1 • Kreslení stupnic pro měřicí přístroje • **Theorie:** Elektronový mikroskop se zvětšením 2 000 000 • Jak pracuje „elektronický počtař“ • Vakuové naprašování kovů • Souměrný zesilovač jako součást měřicích přístrojů • Tři zajímavá zapojení • Náhradní schema elektrodynamického reproduktoru • Dozénář varhan • Historky o varhanách, varhanicích a jednom varhanáři.

Ceskoslovenský státní film zakoupil ze Sovětského svazu dokonalé zvukové zařízení pro kino a po prvé je veřejně předvedlo na Mezinárodním filmovém festivalu v Karlových Varech v červenci letošního roku. Jde o aparaturu KZVT-1 resp. KZVT-2, které na sebe navazují a liší se jen výkonem: první má 20 wattů, druhá 40 wattů jmenovitého výkonu při skreslení asi 1%. Soustava i přístroje byly vyvinuty a zkonstruovány v laboratoři Všeobecného vědecko-výzkumného filmového a fotografického ústavu (NIKFI) za spolupráce závodu Lekinap. Za vypracování nového systému byla v roce 1949 udělena Stalinova cena.

Zařízení KZVT tvoří úplný řetěz od fotonky až po reproduktor s příslušným vedlejším ústrojím řídícím i napájecím. Vedle důsledného zřetele na zásady jakosti, účelnosti a bezpečnosti chodu je zajímavé také řešení dvoupásmového přenosu. Namísto obvyklého způsobu, který používá t. zv. elektrické výhybky až za výkonovým stupněm zesilovače, tedy těsně před reproduktorem, je zde signál rozdělen ve dvě pásmá přibližně po polovici energetického objemu na poměrně nízké úrovni signálu v řídícím zesilovači. Od tudy postupuje a je zpracovávána samostatně dolní i horní část zvukového spektra v zesilovači napětí, v invertoru a konečně v koncových stupních,

na něž jsou připojeny speciální reproduktory. Jen fotonka, budící zesilovač a hlavní regulátor jsou společné, ostatní části jsou dvojmo. Jsou obdobné, ale se zřetelem na odlišnou tónovou oblast se v podrobnostech liší.

Chceme si povídout zásadních prvků této úpravy. Abychom mohli posoudit její přednosti, připomeňme, proč je účelné používat dvou pásma v reprodukcii. — Je známo, že jeden může jediný reproduktor přenášet hluboké a vysoké tóny. Pro vyzáření dostatečné energie při malých kmitočtech potřebujeme membránu o velké ploše, dostatečně tuhou a tedy také těhou. Pak však jen nedokonale přenáší kmitočty velké, kdy platí zásada právě opačně: malá a lehká membrána. Okolnost, že i v přednesu běžných rozhlasových reproduktorů jsou výšky, je nutno přiřídit tomu, že především nejde o přístroje vysloveně hloubkové, čili jejich

Nové řešení ZVUKOVÉ APARATURY pro kina

Celkový pohled na aparaturu KZVT-1. Panely shora: kontrolní zesilovač, řídící panel, vlastní zesilovač, napájecí a nízkovoltový napájecí prosvětlovač a buzení.

membrána není v pravém smyslu velká a těžká; za druhé při větších kmitočtech nekmitá celá, nýbrž jen její poměrně úzké mezikruží v těsném sousedství kmítacký, a konečně sluch — jak víme — je soudce někdy příliš shovívavý.

Rozdělení reprodukce ve dva reproduktory však nepostačí. Aby se totiž energie přiměřeně rozdělila na každý reproduktor, a veliká energie hlubokých tónů nepřesobila intermodulaci v reproduktoru výškovém, je nutno použít elektrické výhybky. Ta se dosti často stavěla až mezi zesilovač a reproduktory. Toto návrhu má podle autorů návrhu řadu nevýhod:

- vstupní impedance filtru značně závisí na kmitočtu; z toho plyne značné, často nepřípustné velké kolísání zatěžovací impedance zesilovače a vznik skreslení.

- znatelné skreslení kmitočtové po napojení reproduktoru na filtr.

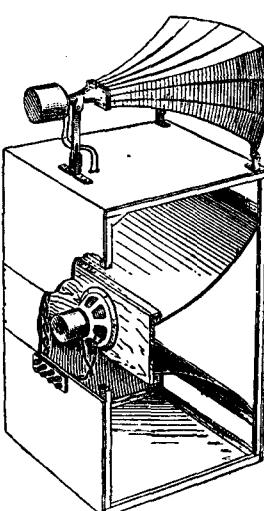
- zmenšení útlumu, kterým výstupní impedance zesilovače příznivě působí na reproduktory, vinou vřazení podélné impedance filtru.

- nedostí strmé odříznutí nepotřebných částí zvukového spektra.

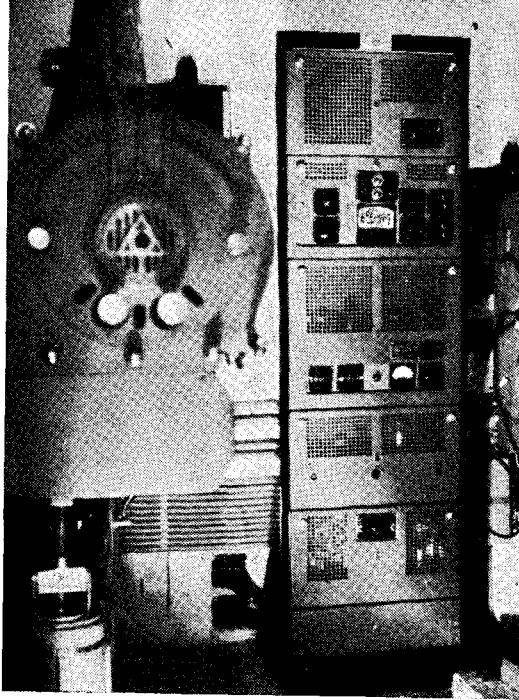
- citelná závislost charakteristik výhybky na velikosti signálu, zejména když filtr malý a jednoduchý, a používá-li se tlumivek, se železným jádrem.

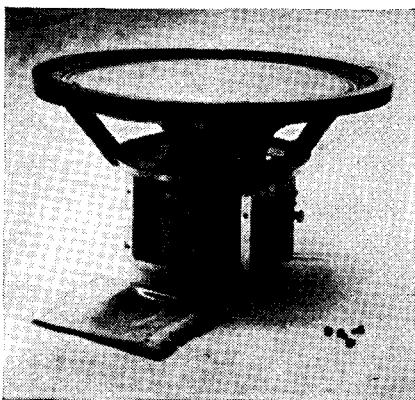
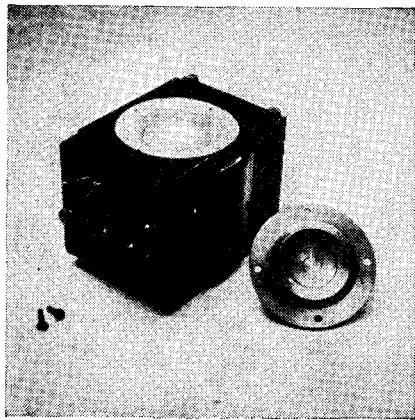
- výhybka na výstupu nedovoluje hospodárnou regulaci výkonu v jednotlivých pásmech.

Z těchto důvodů má aparatura KZVT rozděleno zvukové pásmo již v zesilovači, a to na stupni s úrovni signálu asi 0,5 V. Každá část je nadále zpracovávána samostatně, takže obvody a součástky, zejména také výstupní transformátory, mohou být přesně přizpůsobeny zúženému oboru činnosti. Obvody, které oddělují nepotřebné části pásm, pracují také mnohem ostřejí; autoři uvádějí spád charakteristik 18 dB



Náčrt menší reproduktorkové kombinace. Dole hloubkový reproduktor v bass-reflexové skříni, na ní výšková dosa s dělenou exponenciální ozvučnou.





na oktavu, zatím co výhybka LC může mít nejvyšší asi 12 dB na oktavu.

Popišme jednotlivé prvky zařízení. Používá prosvětlovací žárovky 10 V 5 A a antimonono-cesiové vakuové fotonky SCV-1 s velikou citlivostí. Protože vstupní zesilovač je těsně u fotonky, mohl být pracovní odpor zvětšen až na 1 M Ω a signál z fotonky dosahuje 115 mV, zhruba 10krát více než obvykle. Odpor 30 k Ω v anodovém obvodu elektronky předzesilovače není pracovní, nýbrž jen omezovací. Pracovní jeho část, 10 k Ω , je až v manipulační skříně. Protože signál je asi pětkrát zesílen a je na odporu 10 k Ω , není potřeba stínění ani speciálního kabelu o malé kapacitě na spojení mezi vstupním zesilovačem a hlavní částí zesilovače. Stačí, když kapacita ne-

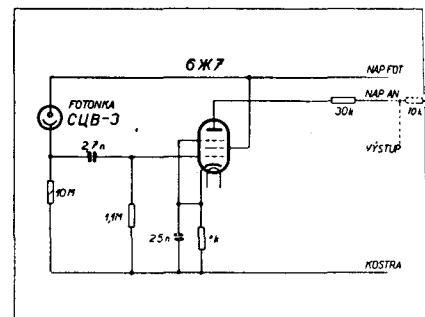
přesáhne asi 1000 pF, aby příznivé vlastnosti aparatury zůstaly zachovány.

Ve stojanu, obvykle na zadní stěně promitárný, je panel manipulační skříně, vlastní zesilovač, napájecí část a kontrolní zesilovač. V manipulační skříně je přepínač, který dovoluje přejít s fotonek na mikrofon, gramofon nebo rozhlas, a dále hlavní regulátor s 20 stupni po 3, 2 a 1,5 dB ve skupinách, rozsah regulace 40 dB. Regulátorem lze otáčet ručně nebo malým kolektorovým motorkem s převody, který umožňuje obsluhu na dálku, tlačítka. Tyto části jsou principiálně jednoduché a jsou u našich obrázcích.

Ustřední částí je dvoupásmový zesilovač, jehož úplné schéma otiskujeme. Společný signál jde přes dva samostatné regulátory hlasitosti na hloubkový (dole) a výškový kanál. První elektronky pracují jako oddělovací se ziskem 1; za nimi jsou zařazeny selektivní obvody z dvojitých článků T, doplněné zpětnou vazbou pro zvětšení ostrosti a upravené kmitočtově závislými členy, které pozmění charakteristiky tak, jak je to v souladu s účelem jednotlivých kanálů. U dolního kanálu působí filtr jako zdrž pro kmitočty nad asi 600 c/s, u horního jako zdrž pro kmitočty pod 500 c/s, takže na mřížky dalších elektronek dosívají prakticky nezesílený signál příslušného pásmá s ostře odříznutou nepotřebnou částí.

Další stupeň, podobný v obou cestách, je zesilovač napětí s pentodou, který zesíluje asi 50krát; je tu přepínač pro mírnou úpravu charakteristiky. Zisk omezuje a vlastnosti zlepšuje značná zpětná vazba s anody následujícího stupně, který je zároveň jedním členem invertoru; jeho zapojení s dvojíhou triodou je běžné. Za ním je koncový stupeň aparatury KZVT-1 ze dvou svazkových tetrod, s mohutnou napěťovou zpětnou vazbou do kathody prvního člena invertoru. Ta dává koncovému stupni vlastnosti zdroje stálého napěti.

Bohatě vyměřené výstupní transformátory jsou přizpůsobeny příslušným tónovým rozsahům. Hloubkový má průřez železa 28 × 60 mm, primár 2 × 1400 záv. drátu 0,31 mm, sek. 101 + 42 záv. drátu 0,86



Zapojení předzesilovače s fotonkou; bývá montován přímo na promítacím přístroji.

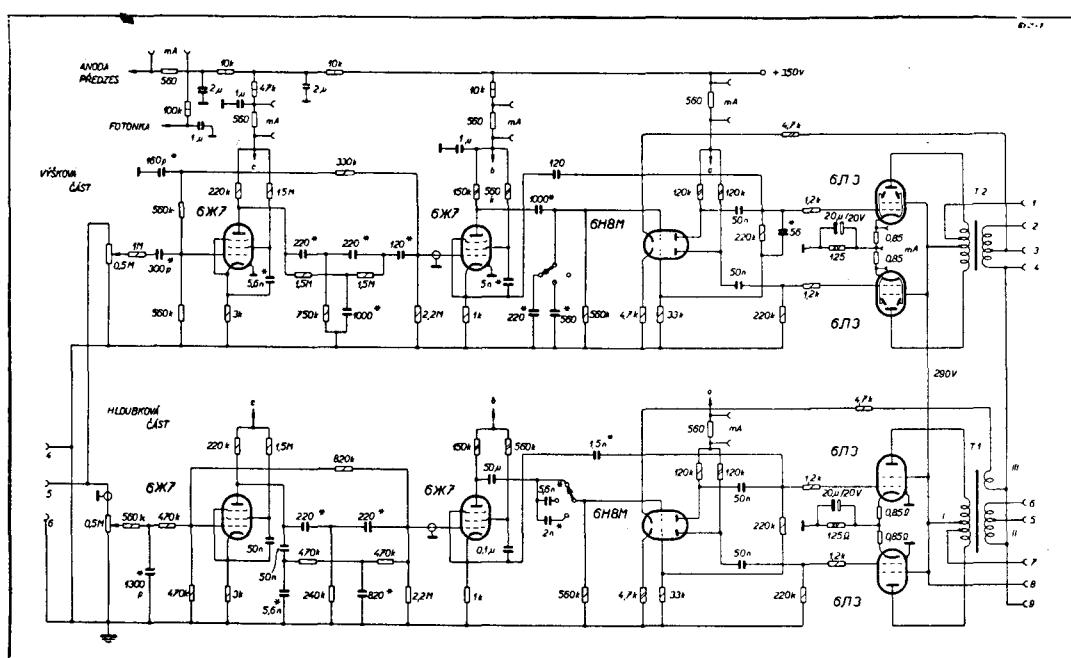
pro 10 resp. 20 Ω. Výškový transformátor má jádro 19 × 40 mm, na primáru 2 × 500 záv. 0,2 mm; sek. 46 + 19 záv. 0,76 mm pro 15 resp. 30 Ω.

Jmenovitý výkon jednoho kanálu je 10 wattů při skreslení asi 1 %. Krátkodobě může výkon dosáhnout víc než dvojnásobku při skreslení asi 5 %. Taková aparatura postačí pro středně veliký sál, až do 600 míst.

Pro větší kina je možno připojit ještě zesílené konecové stupně s elektronkami M470. Pro takový stupeň působí prve popsaná aparatura jako budící zesilovač, a jmenovitý výkon kanálu je pak 20 W, výkon špičkový přes 50 W.

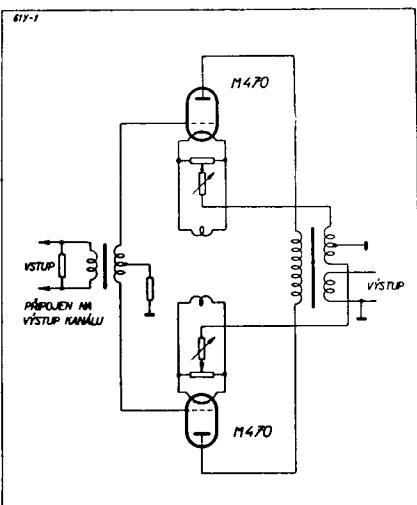
K aparatuře přísluší dvě reproduktory kombinace. Menší má jeden hloubkový a jeden výškový reproduktor; větší má po dvou této reproduktorech a o něco větší hloubkovou ozvučnu. Hloubkový reproduktor má průměr asi 40 cm, křivkovou membránu s trojím zvlněním na okraji a s měkkými brýlemi, elektromagnet s buzením 25 V, 30 W, indukce 17 kG v mezeře 1,25 mm, kmitačka 11 Ω. K reproduktoru se připojuje cylindrická exponenciální ozvučna rozměrů asi 1,8 × 2 m, ježíž zadní prostor tvoří bass-reflex s ústími po horní a dolní straně ozvučny.

Výškový reproduktor má membránu z duralové folie, tvaru kulové úseče, pře-



Na snímcích nahoře: dosa výškového reproduktoru s odňatým víkem komůrky; pod tím hloubkový reproduktor s odňatým krytem magnetu.

Zapojení vlastního dvou-pásmového zesilovače s vepsanými hodnotami.

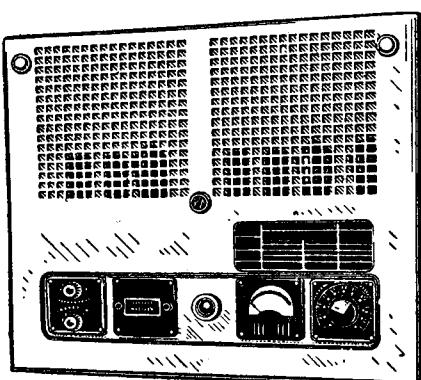


Způsob zavedení zpětné vazby u koncového stupně výkonnéjšího aparatury KZVT-2.

vedené ve válcovou část; na ní je vinutí z hliníkového drátu s odporem asi 15Ω . Elektromagnet podobný hloubkovému má mezeru 0,9 mm, indukci 21 kG. K membráně se připojuje těsná tlaková komůrka s mezirkruhovými kanály do mnohočlenné jehlanovité exponenciální ozvučny s mezním kmitočtem 250 c/s. Výškové reproduktory jsou upevněny natáčivě na skříních hloubkových. Kombinace se staví buď za průzvučné plátno, nebo po stranách projekční plochy.

K aparatu patří také kontrolní zesilovač. Má dva pentodové stupně a může kontrolovat signál buď na jeho elektrické cestě, nebo akusticky, přes mikrofon umístěný v sále. — Dalším doplňkem je dálková řídící skřínka, která vedle signalačních tlačítek obsahuje tlačítka, označená „TIŠEJÍ“ a „HLASITÉJÍ“. Může být v sále nebo jinde mimo promítárnu a je možné přímo jí řídit hlasitost asi o osm poloh regulátoru motorku, který natáčí regulátor, a dávat pokyn k úpravě hlasitosti jednotlivým pásem. — Napájecí zařízení mají společný regulační autotransformátor, nastavitelný v širokých mezích na napětí sítě v okolí 127 nebo 220 V. Napěťové zesilovače dostávají anodový proud přes dvouelektronkový stabilisátor napětí, který vylučuje kolísání sítě a působí jako vydatný filtr bručení. — Aparatura má důkladně vypracovaný kontrolní systém.

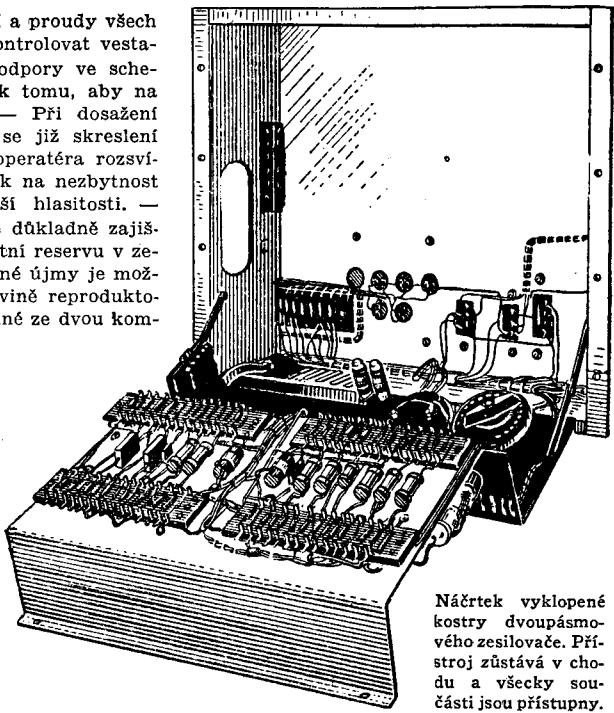
Náčrtky úpravy dvoupásmového zesilovače; vlevo s maskou, vpravo bez ní, při čemž všecky ovládací prvky zůstávají přístupné. Jsou to zleva: regulátor hloubkového a výškového pásmá; kryt přepínače korekce; návěstní doutnavka; měřík a jeho přepinač.



Jak napětí sítě, tak napětí a proudy všech důležitých míst se dají kontrolovat vestavným přístrojem. Malé odpory ve schématu jsou určeny právě k tomu, aby na ně byl připojen měřík. — Při dosažení špičkového výkonu, kdy se již skreslení příliš zvětšuje, upozorní operátéra rozvíjení kontrolních doutnavek na nezbytnost vytvořit regulátor k menší hlasitosti. — Také funkce aparatury je důkladně zajištěna. Mívá vždy stoprocentní rezervu v zesilovačích, ale bez podstatné újmy je možné dojet program na polovině reproduktové soustavy (t. j. na jedné ze dvou kombinací), nebo u větší soustavy KZVT-2 při poruše koncových stupňů přejít prostě na předřazenou soustavu KZVT-1 s položním výkonem atd.

Po stránci stavby jsou zesilovači soustavy KZVT zajímavé v mnoha směrech. S výjimkou jedno-stupňového zesilovače pro fotomku, který je montován na projektoru, jsou všecky části panelové úpravy na stojanech z profilové oceli a staví se na zadní stěně promítárny. Jednotlivé části mají vzhlednou ochrannou masku ev. s okénkem pro vlastní panel s řídícími orgány a stupnicemi nebo pro chlazení elektronek. Tato maska se dá sejmout, a pak jsou volně přístupny elektronky, a zařízení může být zkoušeno v plném chodu. Je-li nutná revize vnitřního zařízení, postačí uvolnit několik šroubů, a kostra s menšími součástkami se vyklipne kolem závěsu, takže je dobré přístupná hlavní část zapojení. Těžké části, jako transformátory, jsou na zadní vnější straně kryty, bezpečně chráněné vlastními kryty, ale dobré chlazené a zejména také dobré stínené elektricky a magneticky i značně vzdálením od ostatních částí.

Snímky, pořízené při montáži v Karlových Varech, před započetím festivalu, ukazují jak celkový vzhled zvukové aparatury, tak některé konstrukční podrobnosti, o kterých jsme mluvili. Po mnohých stránkách nebyly pracovní podmínky zařízení normální a zvlášť příznivé, na př. sál bylo nutno rozsáhlé akusticky upravovat, a na instalaci přístrojů, náročnou



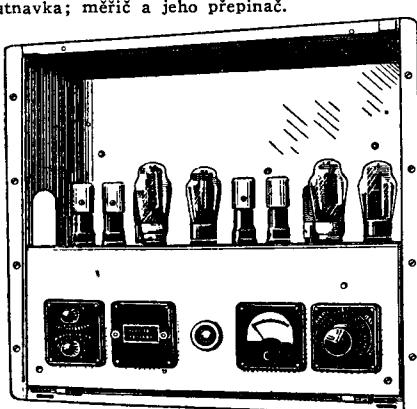
Náčrtek vyklopené kostry dvoupásmového zesilovače. Přístroj zůstává v chodu a všecky součásti jsou přístupny.

jak co do jakosti, tak co do množství práce, zbyl poměrně krátký čas. Přesto už zkušební film s nahranými ukázkami řeči i hudby, zejména reprodukce varhanní skladby, působil velmi dobrým dojmem. Zkoušky probíhaly za denního světla; protože v sále hotelu jsou také instalovány velké varhany, stalo se při takové zkoušce, že přítomná zpěvačka, která s doprovodem oněch varhan předtím několikrát zpívala, marně hledala účinkujícího umělce v přesvědčení, že nikdo jiný než on nemůže být původcem realistického dojmu, kterým působil přednes na nezasvěceného. Pedálové basové rejstříky vycházely s dokonalou hladkostí a silou; ale ani ostře znějícím mixturám a crescendu do plena hlasů nechyběla zvonivá jasnost a čistota, nerozpílávající nástupy a přechody, takže omylem umělkyně lze snadno pochopit.

Při prohlídce aparátů bylo také možné posoudit péči a lásku, která zjevně nechyběla při výrobě zařízení. To se týká jak návrhu, tak vlastních konstrukcí, a jak celku, tak posledních detailů. I zdánlivě všechny věc, jako je dřevěná skříň hloubkového reproduktoru, byla volbou materiálu i zpracováním příkladnou ukázkou této dobré chod, trvanlivost i vzhled, a tím spíše to platí o závažnějších prvcích. Z nich jsme mohli posoudit provedení tlakové komůrky u výškového reproduktoru, spojování, volbu materiálu a součástek.

Odborníci Čs. státního filmu zkoušeli zařízení ještě před zahájením festivalu a výsledky budou uveřejněny. Také podle autora sovětské dokumentace vyplynulo z rozsáhlých zkoušek zjištění, že aparatura KZVT je vrcholným současným standardem zvukového zařízení, a hosté Filmového festivalu v Karlových Varech to jistě plně ocenili.

(Zpracováno podle informací, které poskytly technikové Čs. státního filmu, podle osobní prohlídky zařízení a podle knihy A. Chruščev, Novaja sistema vosproizvedeniya zvuka, Goskinozdat, 1950, Moskva.)



NOVÉ ZAPOJENÍ ZESILOVAČE

Mimořádný zisk a stabilita jsou získány prostou úpravou zapojení s malým počtem běžných součástek a elektronk

Základním problémem při konstrukci různých měřicích a regulačních přístrojů pro elektrické tensometry (měřic deformace materiálu), elektrickou diagnostiku (elektrokardiografy, encephalografy) a dálkové ovládání a automatické řízení strojů (servomechanika) je vhodný elektronkový zesilovač. Musí zesilovat kmitočty řádu 1 c/s, musí mít při tom dostatečnou stabilitu krátkodobou i dlouhodobou, nesmí záviset na kolísání napájecího napětí, musí mít malý šum (jde většinou o získání řádu μV) i bručení, a nadto musí být jeho obsluha jednoduchá protože buď pracuje bez dozoru, nebo je obsluhován neoborníky.

Dosud býval problém řešen buď odporově vázaným zesilovačem s velkými vazebními kondensátory, nebo přímo vázaným zesilovačem (ss zesilovač, Loftin-White). Oba typy mají výhody i nevýhody, jsou však kladený veliké nároky na součásti (vybrané elektronky, speciální vazební kondensátory s malým svodem) a na napájecí zdroje (stabilisované anodové napětí, ss žhavicí napětí pro vstupní elektronky). V poslední době byla vyvinuta zapojení nf elektronkových zesilovačů, která spojují výhody zesilovače vázaného článkem RC a zesilovače stejnospěrného: Mezný kmitočet může být řádu 0,1 c/s, negativní zpětná vazba může být 60 až 80 dB, což zaručuje vysokou stabilitu i bez použití stabilisovaných zdrojů napětí. V zesilovači je možno použít běžných součástí a elektronek, při čemž zesilovacích stupňů může být poměrně málo, protože v jedné elektronce možno dosáhnout zisku až 2500.

R-C zesilovač.

Vlastnosti nového zapojení vysvětluje srovnání s odporovým zesilovačem, obraz 1. Pro nf získání se dosud nejlépe hodí pentody typu EF6, se strmostí asi 2 až 3 mA/V. Největší zisk (při napětí zdroje v rozmezí 100 až 350 V) v jednom stupni lze docílit (většinou) s anodovým odporem asi desetinu až pětinu vnitřního (střídavého, dynamického) odporu pentody, při záporném předpětí první mřížky 2 až 4 volty a s napětím stínici mřížky takovým, aby na anodě (bod A) bylo napětí asi třetina až polovina zdroje. Při nastavení této pracovních podmínek je také nejmenší skreslení.

Vysvětlení toho umožní charakteristiku na obrazu 2, závislost mezi záporným předpětím (V_g) a napětím na anodě (V_a , v bodě A). Při velkých záporných napětích elektronku proud neprochází a v bodě A je proto plné napětí zdroje. Při nulovém nebo kladném předpětí první mřížky elektronku prochází velký proud, takže skoro celé napětí zdroje se stráví na anodovém odporu a v bodě A je napětí skoro nulové. Oba tyto mezní body jsou spojeny křivkou, která má tvar S. V rozmezí $V_a = 125$ až 225 V (při napětí zdroje $V_e = 350$ V) je křivka nejstrmější. (změny mřížkového předpětí vytvárají největší změny napětí na anodě) a je lineární. Zisk stupně v této oblasti je proto nej-

větší a skreslení výstupního napětí nejmenší. Sklon a tvar křivky a tedy i pracovní oblast lze ovládat v širokých mezech velikostí anodového odporu a napětí stínici mřížky.

S následujícím stupněm je tu vazba mřížkovým kondensátorem a odporem. Časová konstanta RC tohoto čtyrpólu omezuje kmitočtový rozsah zesilovače směrem k nízkým kmitočtům a zabraňuje použití v zesilovači silnější negativní zpětné vaz-

Ing. O. A. HORNA

by přes několik stupňů, protože již dva vazební RC členy (s pomocí časové konstanty kathodového obvodu a obvodu stínici mřížky) posunou pro určitý (nízký) kmitočet fázi zesilovaného napětí o 180° , záporná vazba se promění v kladnou a zesilovač je nestabilní.

Nový zesilovač.

Jak bylo zdůrazněno, že charakteristikou odporového zesilovače (obraz 2) v širokých mezech ovládat velikosti anodového odporu a napětí stínici mřížky lze dosáhnout průběhu charakteristiky na obrazu 4. Charakteristika má nesymetrický tvar a v okolí svého ostrého zlomu při mřížkovém předpětí asi -1 V velmi strmou lineární pracovní oblast. Strmost charakteristiky naznačuje, že zisk této oblasti je mnohem větší než u běžného odporového vázaného zesilovače.

Zjev můžeme vysvětlit také s jiného hlediska. Zmenšováním napětí stínici mřížky klesá sice strmost elektronky, ale ještě rychleji klesá anodový proud (který je zde řádu μA) a vrůstá získání a vnitřní odporník. Pracovní odporník v anodě je však v tomto případě možno zvýšit až na několik desítek $\text{M}\Omega$ a dosáhnout tak zisku, který se blíží zesilovacímu činiteli elektronky v normálním zapojení. V jednom případě bylo dosaženo s pentodou 6SJ7 (asi jako EF12 nebo lépe EF40) zisku až 2500.

Obrázek 1. Zapojení odporového zesilovače s vazebním členem RC.

Obrázek 2. Charakteristika odporového zesilovače s vazebním členem RC.

Obrázek 3. Přímo vázaný zesilovač s velkým anodovým odporem.

Obrázek 4. Charakteristika zesilovače s velkým anodovým odporem.

Zapojení nového zesilovače.

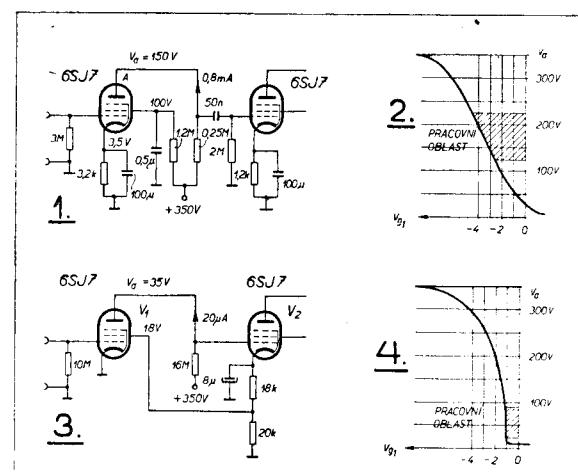
Uplně zapojení zesilovače je na obrazu 3. Elektronka má v anodě odpor $16 \text{ M}\Omega$ při anodovém proudu $20 \mu\text{A}$ a zisk tohoto stupně je asi 1000, (tedy 10krát větší než v obvyklém zapojení). Protože anodové napětí je malé a potřebné záporné předpětí je asi 1,3 V, je s výhodou vytvořeno průtoku mřížkového proudu odporem $10 \text{ M}\Omega$. Závislost mřížkového proudu na žhavicím napětí udržuje samočinně pracovní bod elektronky i při značném kolísání žhavení.

Následující stupeň není možno vázat členem RC , protože žádá elektronku (kromě speciálních fotometrických triod a tetrod) nemůže mít mřížkový odporník tak velký, aby i pro střídavé napětí (při kterém kondensátor představuje zkrat) podstatně nezmenšil anodový pracovní odporník a tedy i zisk. (V zapojení podle obrazu 3, by bylo zapotřebí při kondensátorové vazbě mřížkového odporu asi $150 \text{ M}\Omega$). Proto je připojena mřížka druhé elektronky přímo na anodu, a kathodový odporník je zvětšen tak, aby vyrovnal kladné napětí mřížky.

Protože však napětí na anodě první elektronky je 30 až 40 V, je napětí na kathodě přibližně těžko velikosti, takže neohrožuje ani izolaci mezi (uzemněným) vlnáknem a kathodou, ani nevyžaduje použití vysokého napětí anodového zdroje jako obvyklý, přímo vázaný zesilovač.

Toto zapojení by mělo ovšem všechny ostatní špatné vlastnosti přímo vázaných zesilovačů a vyžadovalo by pečlivé stabilisování anodových a žhavicích zdrojů, kdyby nebylo doplněno automatickou kompenzací v obvodu stínici mřížky. Napětí stínici mřížky (asi 15 až 20 V) se odeberá z příslušné odbočky kathodového odporu. Tím vzniká pro ss proud silná negativní zpětná vazba, která udržuje pracovní body elektronky nezávisle na anodovém napětí a z změnách charakteristiky (stárnutí, výměna elektronek).

Stoupne-li totiž z jakéhokoliv důvodu napětí na anodě V_1 , zvětší se také mřížkové předpětí V_2 a její anodový proud. Na kathodovém odporníku vznikne větší spád napětí a V_1 dostane větší napětí na stínici mřížky. Tím se zvětší proud V_1 a také spád na anodovém odporu ($16 \text{ M}\Omega$) a napětí na anodě V_1 i na mřížce V_2 proto poklesne, což zase zmenší proud V_2 , takže se poměry vrátí do skoro původního stavu. Mechanismus pracuje stejně i v opačném směru a je tak účinný, že pro zesilovač



něně nutno vžebec vybírat zvláštní elektronky a výměna je možná bez nového nastavení pracovních podmínek.

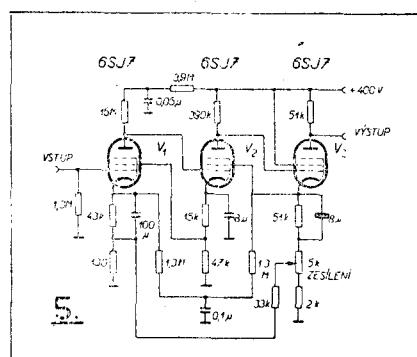
Vlastnosti zesilovače.

Toto zapojení má kromě vysokého zisku několik dalších zajímavých vlastností. Jak vysvitne srovnáním obou schémata, je počet součástí minimální. V zapojení podle obrazu 1 je šest odporů a čtyři kondensátory, zapojení podle obrazu 3 má pouze čtyři odporu a jeden kondensátor. Protože anodový proud elektronky je nepatrný, je také vyzářené teplo mnohem menší. To se uplatní u mnohaelektronkových zesilovačů, kde dostatečné chlazení vnitřku přístroje je velmi důležité, protože většina součástí má teplotní závislost.

Malé proudy v zesilovači lze pohodlně filtrovat čtyrpoly RC s velkým odporem a poměrně malou kapacitou. I kathodový odpor V2 je poměrně veliký, takže poměrně malými kapacitami elektrolytickými dosáhneme účinné filtrace i pro kmitočty pod 1 c/s. Jiné členy, závislé na kmitočtu, v obvodu nejsou, takže negativní zpětnou vazbu lze zavést přes několik zesilovacích stupňů. Stupeň negativní zpětné vazby může být též mnohem větší, lehce lze zavést až 80 dB (1:10 000), čímž zisk zesilovače v širokých mezích zcela nezávisí na kolísání síťového napětí, stárnutí elektronek a pod. Současně se také skoro úplně potlačí šumová a bručivá napětí (filtrace anodového napětí, bručení indukcí ze žhavicího vlákna) uvnitř zesilovače, takže na příklad zesilovač podle obrazu 5 má bručivé napětí na výstupu odpovídající 25 μ V na vstupu i při použití střídavého proudu pro žhavení první elektronky a jeho šum je jen o 10 dB vyšší než u zesilovače ideálního, u kterého je šum dán jenom thermickým pohybem elektronů ve vstupním odporu zesilovače.

Zesilovač má vžebek několik nevýhod. Nehodí se předně pro zesilování ss napětí (kathody blokován kondensátorem, ss negativní zpětná vazba pro stabilisaci pracovního bodu) a také kmitočtová charakteristika směrem k vyšším frekvencím je značně omezena (viz dále), protože anodový i vnitřní odpor elektronky jsou velmi značné. Omezení charakteristiky není vžebek tak veliké jako by se na první pohled zdálo, protože rozptylové kapacity jsou poměrně malé, jelikož počet členů vazebního obvodu byl zredukován na jediný odpor. Zesilovač je v první řadě určen pro

Obrázek 5. Předzesilovač pro osciloskop se ziskem 2000 a s neg. zpět. vazbou 60 dB.



elektromechanické a lékařské přístroje, kde se zřídka setkáváme s kmitočty nad 500 c/s. Protože strmost charakteristiky v okolí pracovního bodu (obraz 4) je veliká, je také velmi kritické nastavení pracovních podmínek. V zapojení podle obrazu 3 je provedeno automaticky, ale pro V2 již není možno tohoto zapojení použít bez stabilisování anodového zdroje. Proto je V2 zapojena jako obyčejný zesilovač. Není ovšem důvod, proč by další dvojice (V3, V4) elektronky nemohla být zapojena stejně. Vazbu mezi V2 a V4 by vžebek bylo nutno provést kondensátorem.

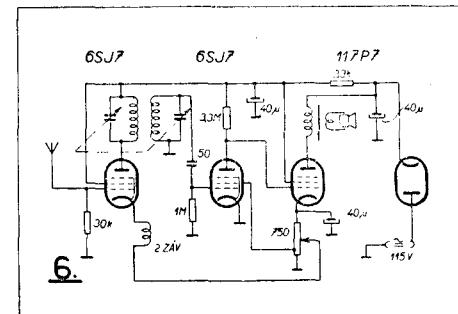
Při anodovém napětí asi 100 V největší zisk (asi 500) lze dosáhnout s anodovým odporem 2,5 až 5 M Ω (podle použité elektronky).

Mezný kmitočet leží potom asi u 6 kc/s. S anodovým napětím 300 až 400 V a s anodovým odporem 15 až 20 M Ω lze dosáhnout zisku V1 asi 1000. Mezný kmitočet je asi 2000 c/s. Zisku 2500 bylo dosaženo s anodovým odporem 120 M Ω při anodovém napětí 900 V. Mezný kmitočet byl v tomto případě 1000 c/s. Údaje jsou jen informativní. Pro různé elektronky je nutno vyzkoušet nejvhodnější pracovní podmínky a mezný kmitočet (horní i dolního konce pásma) je také dán stupněm negativní zpětné vazby.

Použití.

Praktické použití tohoto zesilovače vysvitne nejlépe ze dvou příkladů. Na obrazu 5 je schema předzesilovače pro osciloskop. První elektronka (V1) je zapojena podle schématu 3 a má zisk asi 1000, V2 a V3 jsou zapojeny jako obyčejný, přímo výzvaný zesilovač; na těchto stupnicích se pracuje již s větším signálem, protože zde nejsou nároky na stabilitu tak přísné. Celkový zisk (bez negativní zpětné vazby) je asi 2 000 000. Negativní zpětnou vazbou 60 dB (1:1000 mezi kathodami V1 a V3) je zmenšen na potřebnou hodnotu 2000. Kmitočtový rozsah je v důsledku silné záporné vazby, s přesností 1 % mezi 1 c/s až 2000 c/s. Zisk zesilovače lze regulovat potenciometrem v obvodu negativní zpětné vazby (zesílení) v rozmezí asi 1:5. Stabilita zisku je lepší než 1 % při kolísání síťového napětí o 20 %. Anodové zdroje nejsou stabilisovány a žhavení všech elektronek je střídavým proudem. Přesto je bručení zesilovače, vztázené na vstupní svorky, menší než 25 μ V.

Na obrazu 6 je třielektronkový přijimač, který se svou citlivostí blíží standardnímu superheretumu a má rekordně malý počet součástí: pět odporů a šest kondensátorů (včetně filtračních a ladících). Antena je vázána na vf zesilovač aperiodicky. Potřebnou selektivitu dodává pásmový filtr (odtlumený zpětnou vazbou) v anodovém obvodu. Protože vf elektronka nemá v mřížkovém a anodovém obvodu laděný oscilační obvod, není toto uspořádání návyklné k oscilacím. K detekci se využívá ostrého zlomu charakteristiky zesilovače s velkým anodovým odporem (viz obraz 4), mřížka detekční elektronky je napojena z odbočky drátového potenciometru, který současně tvoří kathodový odpor koncové elektronky, a ze kterého se odeberá regulární napětí pro řízení hlasitosti, předpětím vf zesilovače. Toto zapojení, které plně využívá vysokého zisku zesilovače s velkým anodovým odporem naleze jistě uplatnění v jednoduchých přijimačích pro dobrý poslech silných vysí-



Obrázek 6. Jednoduchý přijimač s minimálním počtem součástí.

lačů, nehodí se vžebek pro přijimače s krátkovlnným rozsahem.

Souhrn.

Zvětšením anodového odporu a zmenšením napětí stínící mřížky asi na desetinu napětí anodového zdroje je možno v jednom pentodovém stupni dosáhnout zisku, který se blíží zesilovacímu činiteli pentod typu EF6. Zesilovač je velmi jednoduchý (malý počet součástí) a vlivem ss negativní zpětné vazby do stínící mřížky velmi stabilní. Kmitočtový rozsah je možno lehce rozšířit až do kmitočtů pod 1 c/s. Horní hranice zesilovaného pásma leží vžebek mezi 1000 až 5000 c/s. Důsledkem přímé vazby je možnost použít negativní zpětné vazby až asi 80 dB (1:10 tisíců), takže bez stabilisovaných zdrojů a bez žhavení ss proudem lze zkonztruovat stabilní zesilovač, jehož bručivé napětí, převedené na vstupní svorky, je menší než 25 μ V.

Prameny:

- (1) Electronics, březen 51, str. 126.
- (2) Philips, Electronic Tube Handbook, vol. I.
- (3) Proc. I.R.E., únor 1950, str. 203.

Usměrňovač pro vf

Fa Standard vypracovala miniaturní selenový usměrňovač, který se hodí pro kmitočty až do 5 Mc/s. Usměrňovač má průměr 7 mm, tloušťku 3 mm, vlastní kapacitu menší než 20 pF, odpor ve směru propouštění 12 k Ω , zpětný odporník větší než 20 M Ω a snese napětí až 50 V eff. Zlom charakteristiky nastává asi u 0,4 voltu, takže usměrňovač se hodí pro napětí větší než 0,5 V. Pro své malé rozložení, poměrnou láci a dobré vlastnosti je tento nový druh studené diody nebezpečným soupeřem jak kuproxovým usměrňovačům pro tónové kmitočty, tak krystalovým diodám pro frekvence pod 5 Mc/s. (Electronic Eng. červen 51, str. 3.)

-7n-

Rtuťový spinač

Fa Ebert Electronic vyuvinula rtuťový spinač, který vyhoví pro 440 V a 35 A. Zaručená životnost je 100 milionů seprutí a rozepnutí, při čemž celek není větší než krabička cigaret. Činnost je ovládána elektromagnetem. Malý solenoid (100 V/8 miliampérů) vtáhne do rtuti, uzavřené v krémenné baňce, ocelové jádro a způsobí tak stoupnutí hladiny rtuti a tím spojení kontaktů. To je princip známý a často používaný. Tajemství velikého výkonu a životnosti spočívá však v kapalinové náplni baňky (složení není udáno). Kapalina vytvoří teplem oblohu páry, které oblouk přeruší. Po vychladnutí páry rychle zkondensují, takže za několik sekund je spinač zase připraven k použití. (Proc. I.R.E., duben 51, str. 82A.) H.

ELEKTRONKOVÉ VOLTMETRY

se střídavým zesilovačem

Ing. Dr Aleš BOLESLAV

Mezi nejdůležitější měřicí přístroje elektronické laboratoře patří bezesporu voltmetr se střídavým zesilovačem, zvaný elektronkový. Zmíněný přístroj umožňuje měření střídavých napětí velmi malých hodnot, při čemž zatížení měřeného objektu je nepatrné. Velkou výhodou přístroje je značná odolnost proti přetížení vstupním signálem a mechanická robustnost, protože použité měřidlo může být běžné konstrukce a nemusí mít příliš vysokou citlivost. U starších měřicích zařízení tohoto druhu znesnadňovala měření dosti velká závislost údajů přístroje na napájecím napětí. Před každým měřením bylo nutno aparaturu přecejchovat a zkонтrolovat. Použitím zesilovačů se silnými negativními vazbami byla závislost údajů ve velkém rozmezí napájecího napětí prakticky vyloučena.

V tomto článku probereme několik nejdůležitějších zapojení elektronkových voltmetrů se střídavým zesilovačem, kterých se dnes používá hlavně v oboru nízko-frekvenční techniky.

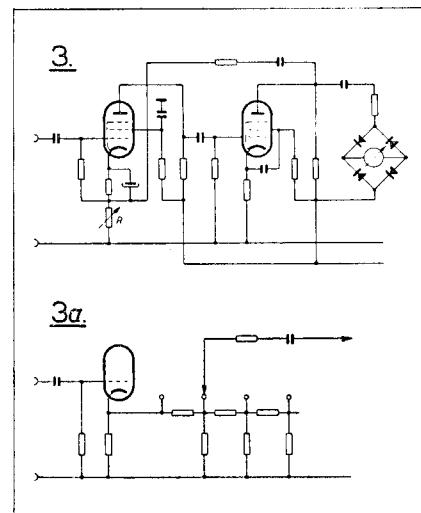
Měřicí zařízení se v podstatě skládá z cejchovaného děliče, kterým se přepínají rozsahy, ze stabilního zesilovače a konečně ze zařízení, které vstupní napětí zesilovače usměrní a přivede na svorky deprezského měřče, cejchovaného přímo ve velikosti měřeného napětí. V poslední době se v některých případech vynechává, anebo alespoň zjednoduší vstupní dělič a přepíná se zesílení měrného zesilovače změnou negativní vazby.

Na obrázku 1. je uvedeno blokové schéma elektronkového voltmetru s cejchovaným vysokoohmovým děličem napětí na vstupu. Protože vstupní impedance zesilovače je zvláště u vysokých kmitočtů srovnatelná s impedancí děliče (vlivem vstupní kapacity zesilovače), musíme kompensovati chybou tímto vzniklé pomocné kapacitami C_1 , C_2 (Celkový odpor děliče se v uvedeném uspořádání volíval 1 až 1,5 MΩ, hodnota vstupní kapacity zesilovače závisí na volbě zapojení i na první elektronce.) Při nejvyšší citlivosti (běžec v poloze 1) způsobí kapacita C_{Vst} pouze pokles vstupní impedance; naměřená hodnota odpovídá napětí na vstupu. V poloze 2 je však vstup zesilovače připojen na značný odpor. Předpokládáme-li malou vnitřní impedanci měřeného objektu, je tento odpor roven $R_1(R-R_1)/R$, to je velikost paralelně řazených odporů R_1 a $R-R_1$; pak by napětí u vyšších kmitočtů klesalo. Aby se tomu zabránilo, zapojí se paralelně k odporu R_1 pomocná kapacita C_1 tak velká, aby vytvořila se vstupní kapacitou zesilovače C_{Vst} dělič o stejném poměru, jaký tvoří odpor: $C_1/C_{Vst} = (R - R_1)/R_1$. Tímto způsobem lze vykompensovati nepríznivý vliv vstupní kapacity C_{Vst} .

Je-li však běžec v bodě 3, poměry se opět poněkud změní. Impedance mezi bodem 3 a zemí je již dosti malá, takže se vliv kapacity C_{Vst} uplatňuje jen nepatrně. U vyšších kmitočtů nastává proto vlivem zařazené kapacity C_1 vzestup napětí. Aby jej bylo možno eliminovat bez odpojování

Obraz 1–2; 3a Cejchované děliče; oprava frekvenční závislosti.

Obraz 3. Řízení zisku zapor. zpětnou vazbou.



C_1 , je nutno zařadit mezi uvažovaný bod 3 a zemi další pomocnou kapacitu C_2 . Při vhodné volbě kapacit C_1 a C_2 lze dosáhnout toho, že frekvenční průběh zařízení je na všech rozsazích v přijatelných mezech. Je pochopitelné, že tyto kompenсаce současně se dají realizovat jen do určitého maximálního kmitočtu (kmitočtový rozsah bývá asi do 20 kc/s). Na popsaném principu byly řešeny starší elektronkové voltmetry, určené jen pro nízko-frekvenční techniku.

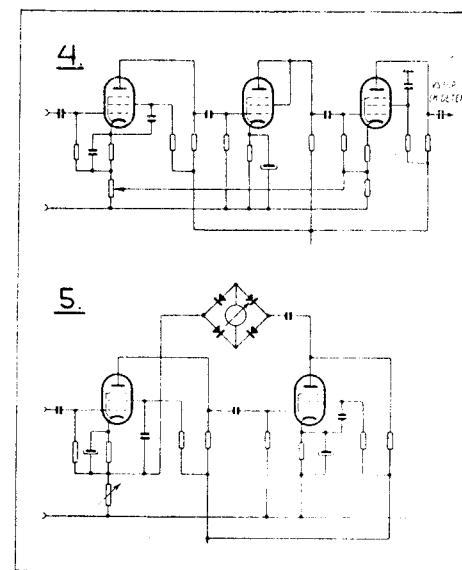
Nevýhodou běžně používaného děliče je, že každý z odporů má jinou hodnotu. Tím je také ztěžena výroba. Podstatně jednodušší je dělič, složený z článků tvaru π , jak je patrné z obrazu 1. Zde jsou jen dva druhy odporů (příčné a podélné), při čemž jednotlivé rozsahy postupují za sebou ve zvoleném násobku. Pochoptitelně je i zde nutná kompenzace frekvenčního průběhu. Jedinou nevýhodu tohoto zařízení je, že počet odporů je asi dvojnásobný proti obyčejnému děliči.

Značně větší kmitočtový rozsah mají voltmetry, kde je měřený signál přiveden přímo (anebo přes jednoduchý dělič) na mřížku zesilovače s uzemněnou anodou, který velikou vstupní impedanci převede na malou. Do kathodového obvodu lze pak zařadit nízkoohmový dělič, který pracuje spolehlivě do kmitočtů rádu až 1 Mc/s. Úprava má navíc tu výhodu, že zvětšuje vstupní impedance zařízení. Amplituda vstupního signálu je ovšem omezena vlastnostmi použité elektronky. Proto je nutno při měření větších napětí zařadit před vstup elektronky dělič napětí (obrázek 2), který může být souviset přímo s přepi-

načem rozsahů, anebo být vyveden jako druhý vstup přístroje. V druhém případě je výhodné ovládat spinač a banánek, zasunutý do vstupní svorky 1. (Zasune-li se banánek měřicího kabelu, odpojí se vstup od pomocného děliče.) Taktéž je řešen na příklad voltmetr fy Metrohm, jehož nejmenší rozsah je 3 mV na plnou výchylku a frekvenční průběh od 20 c/s do 0,5 Mc/s. Uvedeným způsobem lze však při použití speciálních elektronek dosáhnout při stejném kmitočtovém průběhu minimálního rozsahu 1 mV na plnou výchylku.

Jak bylo uvedeno na začátku, lze provádět přepínání rozsahu změnou negativní vazby použitého zesilovače. Nejvhodnější zapojení je takové, kdy zpětnovazební napětí je přivedeno nejakým způsobem do kathodového nebo mřížkového obvodu první elektronky. Tím je umožněno měřit i dosti velká napětí bez použití pomocného děliče na vstupu. Na obrázcích 3. a 4. jsou uvedena nejčastěji používaná zapojení elektronkových voltmetrů s přepínáním rozsahu změnou negativní vazby. Je výhodné volit zesilovače tak, aby i při maximálním zesílení byla dostatečně silná negativní vazba a zesilovač měl stabilní, na napájení nezávislé zesílení. Negativní vazba podle obrázků 3 a 4 má dále ten příznivý vliv, že zvětšuje vstupní impe-

Obraz 4. Změna rozsahu změnou zpětné vazby. — Obraz 5 a 6. Značná impedance na svorkách měřiče dívaly lineární stupnice. — Obraz 7 a 8. Způsoby kontroly (přecejchování).



danci zařízení. Odpory R_k lze měnit ve stupních přepinačem rozsahů.

Také v uvedených zapojeních je možno použít článkového vodiče, sestaveného z členů tvaru π anebo T (obrázek 3a).

Poslední částí elektronkového voltmetu je detekční stupeň, který usměrňuje výstupní střídavý proud měrného zesilovače, aby mohl napájet deprezský měřič. Tato detekce se může provést buď kuprosovým usměrňovačem, složeným z kuprosových článků (nejlépe v Graetzově zapojení), anebo diodami. Kuprosový usměrňovač je vhodný pro kmitočtový rozsah do 20 kc/s, diodový i pro kmitočty nejvyšší, které pro přístroje zmíněné konstrukce přicházejí v úvahu.

Jestliže požadujeme na přístroji lineární škálu, musí být obvod usměrňovače a měřicího přístroje buzen pokud možná zdrojem o velikém vnitřním odporu, ale spouště růd větším než usměrňovače za nejnepřiznivějších okolností (nejmenší měření napětí). Toho lze dosáhnout buď volbou zesilovače s pokud možná velikou výstupní impedancí (obrázek 5), anebo při nízké výstupní impedance zařazením do statečně velkého odporu do série s usměrňovačem a měřicím přístrojem (obrázek 3 a 6).

Na obrázku 5 je zakresleno velmi zájmavé a dobré zapojení voltmetu, kde se dosahuje linearity velkou vnitřní impedanci zesilovače v obvodu, ve kterém je zařazen přístroj. Zapojení je nejhodnější tehdy, použijeme-li usměrňovače v Graetzově zapojení. Dá se zde dosáhnout neobyčejně dokonalé linearity mezi proudem měřidla a velikostí měřeného střídavého napětí.

Při měření popsanými přístroji je nutno vždy pamatovat na to, že se odečítá střední hodnota napětí (přístroj je ovšem vždy cejchován v hodnotách efektivních). Čtení je tedy správné jen tehdy, měříme-li napětí sinusového průběhu. Ve skutečnosti jsou chyby přístroje zcela zanedbatelné, pokud skreslení nepřekročí 10 %.

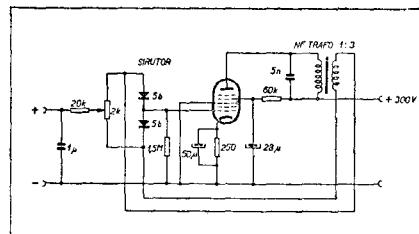
U starších typů voltmetrů bylo velmi

důležité, aby se mohlo rychle provést přecejchování, protože čtení, jak bylo již uvedeno, záviselo dosti značně na napájení. Zajímavé bylo provedeno cejchování u starého typu elektronkového voltmetu Siemens. Zde se připojila část výstupního napětí na vstup přes vhodný člen tak, že vznikla pozitivní zpětná vazba. Při správném nastavení zesílení dosáhlo napětí na výstupu předepsané hodnoty (obrázek 7).

U novějších voltmetrů se cejchování provádělo tak, že se nejprve změřilo samotný ventilový voltmeter pomocně napětí, odvozené ze sítě a pak připojilo totéž napětí na vstup elektronkového voltmetu (obrázek 8). Nastavení bylo správné, když obě výchylky byly stejné. U moderních voltmetrů, kde se používá velmi silné negativní vazby v zesilovači, toto rychlé cejchování není nutné, protože zesílení prakticky nezávisí na vlastnostech elektronek a napájení. Stačí zařízení ocejchovat při sestavení.

Závěrem je možno říci, že pro většinu případů lépe využívají elektronkové voltmetry se zesílením řízeným zpětnou vazbou anebo s přepínáním rozsahů na nízkoohmovém děliči za zesilovačem s uzemněnou anodou a výstupem s kathody, než zařízení s vysokoohmovým děličem ve vstupním obvodu.

MILIVOLTOVÉ RELÉ



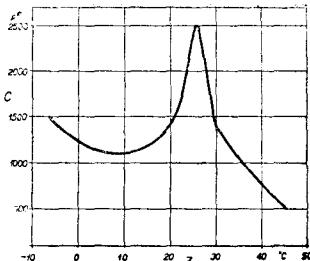
Před nějakým časem jsem byl tázán, zda by bylo možno postavit jednoduché relé, které by spolehlivě reagovalo na ss napětí několika mV. Priložené zapojení reaguje spolehlivě již při 6 mV ss. Inspiroval mě článek v RA č. 2, roč. 1948. Jde o oscilátor, vázaný přes můstek, vytvořený potenciometrem 2 k Ω a dvěma sirutory 5b. Můstek je možno vyrovnat tak, že oscilátor vysadí. Přivedeme-li na svorky „+“ a „-“ ss napětí, poruší se rovnováha můstku a oscilátor začne kmitat. Volba součástek při tomto zkušebním zapojení byla náhodná podle toho, co jsem měl právě po ruce. Použitá elektronka byl heptodový systém ECH21. Trioda též elektronky, zapojena jako mřížkový detektor, může ovládat citlivé relé.

Se zřetelem k vazbě přes usměrňovače by se zdálo, že napětí tohoto oscilátoru bude značně nesinusové, ale posuzováno podle osciloskopu je v anodovém obvodu pěkná sinusovka, i když na mřížce je průběh napětí hodně skreslen.

Zkoušel jsem při této příležitosti i původní zapojení z RA. Potřebujeme totiž nějaký ss zesilovač pro naši laboratoř. Domnívám se, že nejhodnější řešení je proměna ss na st a pak teprve zesílení. Zapojení se sirutory je však velmi choulostivé a vyžadovalo by pravděpodobně velmi důkladné stísnění. Snad by tedy bylo výhodnější řešení s mag. zesilovačem. To by však nepochybě žádalo kvalitnější materiál než železo. Byl bych vděčen, kdyby mi některý čtenář mohl sdělit své zkušenosti v tomto směru.

Ing. M. Rabas

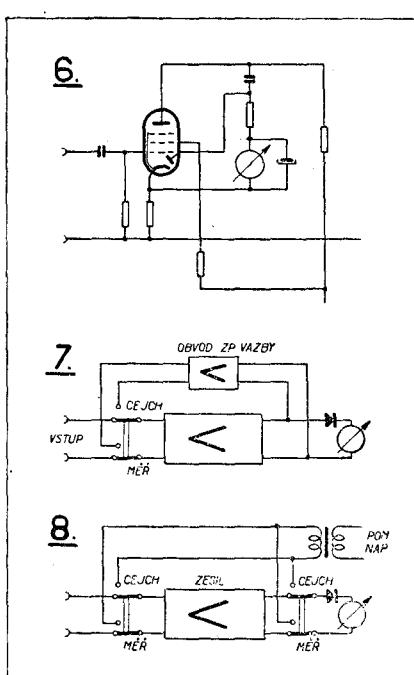
TEPLOTNÍ ZÁVISLОСТЬ KRÝSTALOVÉHO MIKROFONU



V e zprávě o novém dynamickém mikrofonu pro hlukomér (General Radio Experimenter, duben 1951), je zajímavý diagram, který otiskujeme. Obsahuje závislost kapacity membránového krystalového mikrofona na teplotě, a je z něho vidět, že v poměrně úzkém rozmezí, v těsně blízkosti tak zv. pokojové teploty, se kapacita prudce mění na dvojnásobek. To má nevitáný důsledek pro použití krystalových mikrofonů v měřicích přístrojích, jsou-li k nim alternativně připojovány přímo nebo stíněným kabelem značné délky. Takový kabel při délce 10 m představuje kapacitu asi 1000 pF a s kapacitou mikrofona tvoří dělič s útlumem rádu 6 dB. To samo by nevadilo, kdyby se kapacita mikrofona velmi prudce neměnila při poměrně malých změnách teploty. Pak není možné útlum kabelu kompenzovat stabilním obvodem a měření je málo přesné. — Teplotní závislost piezoelektrického výbrusu Seignetteova soli má ještě ten praktický důsledek, že opravné obvody, řešené podle kapacity přenosky, mohou mít dosti omezenou platnost, protože přenoska nebo mikrofon jsou zpravidla vystaveny změnám teploty v oblasti nejstrmějšího kolísání kapacity. — V této souvislosti jistě čtenáře napadne, zda by se zjevem nedalo využít pro účely samočinného řízení; Seignetteova sůl má však jako dielektrikum nevelké vlastnosti. Je také zajímavé, že dielektrika s ovlivňovanou teplotní závislostí jsou vzdáleně podobná látkové substanci onch piezoelektrických krystalů nového druhu, o nichž před časem prošla zpráva odborným tiskem.

Pozor na umělé isolanty

Syntheticke isolanty, používané pro kabely a spojovací drát, mají znamenitě elektrické vlastnosti, dokud se neohřejí asi nad 50 až 100°C. Pak totiž změknou a i malý tlak sousedního neisolovaného vodiče je snadno promačkne až na kov. — U bateriového přijímače s velmi silně izolovanými vodiči se nápadně rychle vybíl žhavicí článek a měření ukázalo trvalý proud i když byly elektronky vypnuté. Proud kolísal a ohmmetr ukázal v obvodu zkrat přes odpor rádu 10 Ω. Prohlídka bylo zjištěno, že pod jedním spájecím plíškem vedl kablik druhého pólu žhavicího zdroje, a při spájení byla isolace zřetelně promačkнутa. Holý vodič nebyl vidět, protože byl zakryt opředením, na něž teprve byla nalisována synthetická hmota, ale hrot ohmmetru pomohl odkrýt přímé spojení až na vodič. Uvedený případ svědčí ovšem o hrubé nepozornosti toho, kdo přístroj stavěl, protože lehká tavitelnost a nepatrná odolnost některých synthetických isolantů je zkušenost, kterou učiní každý při prvním spájení. — Tento vlastnosti je možno účelně využít k odstraňování isolace s vodičů. Místo naříznutí, které ohrožuje povrch a pevnost vodiče, nebo místo drcení v klišťách, kterému poddajný isolant vzdoruje, nahrajeme břitem pajedla isolaci povlak v kruhu na místě, kde jej chceme přerušit, a pak stačí mřížným tahem odstranit uvolněný kousek.



ZAJÍMAVÁ ZAPOJENÍ

Záznějový indikátor

Častým úkolem v laboratoři je měření neznámého kmitočtu (konstrukce nf generátorů, akustické tensometry a pod.) porovnáním se zdrojem známého kmitočtu. Buďto se zázněje, vzniklé smíšením obou kmitočtů přivedou do sluchátek nebo reproduktoru, nebo se použije osciloskopu (Lissajousovy obrazce). První způsob je při delší práci únavný, druhý vyžaduje poměrně nákladné a těžké zařízení (osciloskop).

Jednoduché zařízení pro tato měření je na obrázku 1. Tvoří ji jedna elektronka typu EF6, magické oko EM1 a dioda EA50, nebo EB4, po případě krystalová dioda nebo sirutor. Napětí neznámého kmitočtu f_1 jde na mřížku EM1 a na kathodu EA50. Protože EM1 nemá na mřížce záporné předpětí, skreslí se (s pomocí EA50) sinusový průběh napětí na průběhu obdélníkový, který je tu výhodnější. Kdyby mělo stínítko a2 kladně napětí, způsobilo by napětí f_1 periodické otvírání a zavírání „oka“ v rytmu f_1 , které by bylo při kmitočtech větších než 10 c/s nepostřehnutelné.

Anoda a_2 dostává však st. napětí z anodového odporu EF6, ježíž mřížka je buzena napětím f_2 . Při každém záporném půlvlně f_2 dostane a_2 kladný impuls a stínítko se na okamžíku rozsvítí. Jsemli kmitočty f_1 a f_2 značně rozdílné, svítí celé stínítko, protože stav, kdy záporná půlvlna f_2 je ve stejném okamžiku jako kladná půlvlna f_1 (stínitko svítí) je dosatečně častý. Když se kmitočty f_1 a f_2 liší méně než o 10 c/s, začne stínítko blikat, až při $f_1 = f_2$ se výsede zastavi v určité pozici nebo stínítko zcela zhasne podle fazového rozdílu f_1 a f_2 . Tak je možno srovnávat na nulové zázněje kmitočty s přesností lepší než 1/5 c/s. a to jak pro $f_1 = f_2$ (kdy je zjev nejostřejší), tak podle harmonických. (Electronic Eng., May 51, str. 197).

Ladění zesilovačem s uzemněnou anodou

Ladicí rozsah obvyklých oscilátorů LC zřídka překročí poměr 1:4, protože poměr min. a max. kapacity kondensátoru je těžko učinit větší než 1:16 a indukčnost (variometr, zasouvací železné jádro) lze měnit pouze v poměru asi 1:8. Větších ladících rozsahů je možno dosáhnout zapojením na obrázku 2.

Funkce vysvitne ze zjednodušeného schématu 3. K indukčnosti L je připojen potenciometr P , a pevný ladící kondensátor C je zapojen mezi mřížkou a kathodu zesilovače s uzemněnou anodou. Každá impedance Z_{gk} mezi mřížkou a kathodou u tohoto zesilovače se zvětší (viz E č. 7/1949, str. 148) na

$$Z_V = Z_{gk}/(1-A) \quad (1)$$

kde A je zisk zesilovače (kladný a menší, než jedna). Kapacita se tedy zmenší z C_g na C_V

$$C_V = C_g \cdot (1 - A) \quad (2)$$

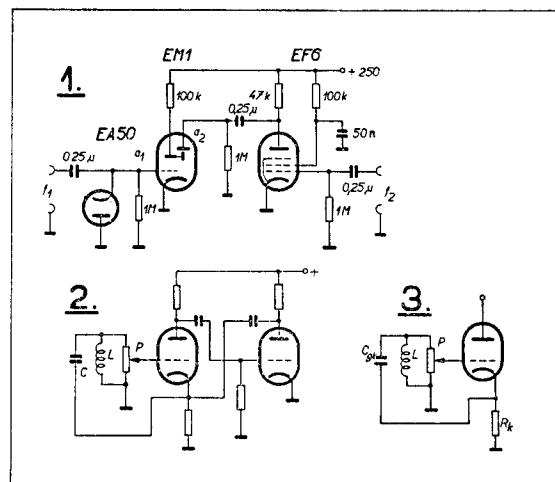
Z (2) je vidět, že C_V (účinná kapacita paralelně k L) závisí na zisku A . Ten lze měnit potenciometrem P . Posouvaním běžece na P mění se C_V , tim i resonanční kmitočet obvodu, čili ladi se potenciometrem.

Toto jednoduché zapojení má několik

Obrázek 1. Zapojení optického detektora nulových záznějí.

Obrázek 2. Schema zesilovače s uzemněnou anodou, použitého pro ladění LC obvodu.

Obrázek 3. Zjednodušené schéma, zapojení podle obrazu 2.



nevýhod. V jedné elektronce lze těžko dosáhnout zisku většího než 0,9. Tím je omezen rozsah C_V na poměr asi 1:10 (pro mezní případy $A = 0,9$ a $A = 0$). Protože strmost elektronky zřídka přestoupí 10 mA/V, je výstupní odpor přibližně 100 Ω . Tento odpor leží v serii s C a zhoršuje jakost obvodu Q.

Nevýhody odstraňuje z největší části zapojení na obrázku 2, což je dvoustupňový zesilovač RC s totálním neg. zpětnou vazbou (celé výstupní napětí převedeno na vstup). Jeho zisk je větší než 0,99 a výstupní odpor menší než 1 Ω . Tak lze dosáhnout poměru $C_V : 1:1000$, což dává ladici rozsah asi 1:30. Jakost Q není přitom malým výstupním odporem (1 Ω) podstatně zhoršena.

Zapojení pracuje stejně, když si L a C vymění místa (C pevné, L „proměnlivé“). Bylo určeno pro impendační můstky, jistě se však uplatní i jinde. (Electronics, břez. 51, str. 256).

Diferenciální zesilovač

V elektrické tensometrii a v elektrodiagnostice je častým úkolem zesilit napětí řádu μ V ze zdroje, který není uzemněn a který není možno stínit proti rušivým vlivům.

Pro tyto účely byly vyvinuty t. zv. diferenciální zesilovače (viz též E 10/1950, str. 228), citlivé jen na rozdíl napětí mezi výstupními svorkami, z nichž žádná není uzemněna, a jsou necitlivé na napětí mezi těmito svorkami a zemí.

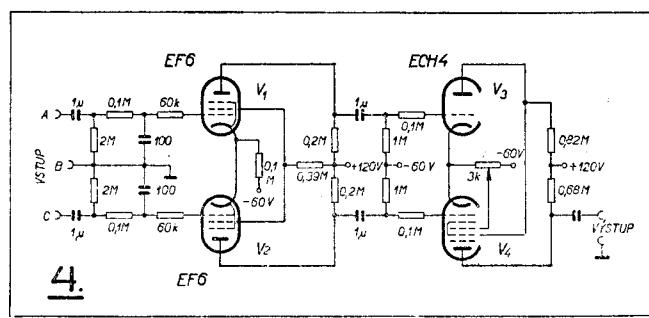
Z nejdokonalejších zapojení tohoto druhu, které jsme také vyzkoušeli, je obvod na obrázku 4. Zapojení bylo použito v dánském encephalografu (elektromechanický osciloskop pro záznam mozkových napětí). Zdroj napětí (v tomto případě elektrody na pa-

cientově hlavě) připne se na svorky A a C a po vyfiltraci vš napětí v článku RC přivede se na mřížky obvyklých zesilovačů RC, osazených elektronkou EF6.

Z anody V1 se vede napětí na mřížku triody ECH4, která má anodu spojenu přímo se stínicí mřížkou hexodové části. Napětí z V2 se přivede na pracovní mřížku hexody. Předpětím směšovací mřížky se nastaví zisk V4 tak, aby oba zesilovače kanály ($V1 + V3$ + stínicí mřížka – anoda V4, a $V2 + V4$) měly stejně zesílení. Brusivá napětí, která se indukuje stejně ve stejné fázi do přívodu A a C, mají na anodovém odporu V4 opačnou fázi, takže jsou na výstupních svorkách potlačena. Napětí mezi svorkami A a C jsou však na výstupu ve stejné fázi a mají proto dvojnásobnou amplitudu. Autori udávají, že tímto způsobem lze snížit hladinu parazitních napětí o více než 60 dB, pokud ovšem je zdroj dobře izolován od země. Zapojení se jistě uplatní i v jiných obozech, dovolí na př. použití pro přívod od páskového mikrofonu nestíněně dvoupramenné šířky, odstraní do značné míry nutnost stínit pacienta při elektrokardiografii (záznam srdečních napětí) a zjednoduší ostatní podobné problémy. (Instruction Handbook for Kaisers Electroencephalograph, Kaisers Laboratorium, Copenhagen).

Jednopólový dvojčinný zesilovač

V témž encephalographu nalezli jsme zajímavý dvojčinný zesilovač, který napájí elektromagnetický osciloskop. Tento stupeň skoro bez zbytku řeší problém, jak připojit čívky smyčkových a přímo zapisujících osciloskopů na výstup ss zesilovače nebo zesilovače pro velmi nízké kmitočty (pod 10 c/s), kdy je problém



výstupního transformátoru skoro neřešitelný běžnými prostředky. Proto uvádíme jeho celé schéma (obraz 5). Zjednodušené schema pro výklad je na obrazce 6.

Dvojice koncových pentod V1 a V2 je zapojena v řadu a napájena ze zdroje, který má ss napětí ± 220 V s uzemněným středem. Kathodovým odporem R_k je možno nastavit proud V1 a V2 tak, aby bod 1 byl proti zemi bez napětí. Cívku elektromechanického osciloskopu neprotéká tedy proud a pisátka (nebo zrcátko) zůstává v nulové poloze.

Přivedeli se na mřížku V2 kladné napětí, zvětší se proud V2, zvětší se také spád na R_a a bod 1 má záporné napětí proti zemi. Tím se také zvětší mřížkové předpětí V1, její vnitřní odpor stoupne, což dále zvětší spád napětí na V1 a napětí bodu 1 znova poklesne. Cívku V protéká proud a přístroj se vychýlí. Vhodnou volbou R_a je možno dosáhnout toho, že zisk ve V1 je stejný jako ve V2; elektronky tedy pracují v protifázi, čímž se jejich skreslení sudými harmonickými ruší.

Celkové zapojení zesilovače je na obrazce 5. Vstupní zesílení je provedeno elektronkou EF6, která dostává do kathody napětí neg. zpětné vazby z potenciometru 100Ω . Koncový stupeň je osazen elektronkami EBL21. Odporem 600Ω nastavuje se rovnováha zesilovače (stejný zisk obou částí). Odpor 200Ω je k nastavení nulové polohy (klihu nemá bod 1 žádné napětí proti zemi).

Zapojení je tak stabilní, že se tyto potenciometry nastaví jednou provždy pouze při výměně elektronek.

Mezi bod 1 a zemí je možno připojit jakoukoliv smyčku nebo cívku s impedancí menší než $20 \text{ k}\Omega$. Max. střídavý proud, který může zapojení dodat (do smyček o malém odporu) je asi 25 mA eff. , max. napětí u smyček s velkým odporem je asi 150 V eff.

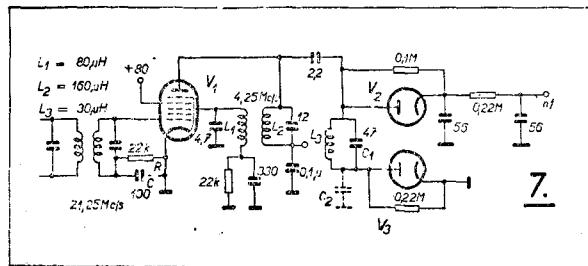
Nový fm demodulátor

Nároky na demodulační stupně fm přijimačů jsou velmi přísné. Demodulátor musí být necitlivý na amplitudovou modulaci a musí mít široký lineární rozsah (dnešní norma předpisuje $\pm 100 \text{ kc/s}$). To vede ke konstrukci s několika elektronkami a obvody, jejichž nastavení je velmi kritické.

Nový demodulátor, který je na obrazec 7, odstraňuje tyto nevýhody. Princip je jednoduchý.

Mezifrekvenční kmitočet se před demodulací pět až šestkrát vydělí; tím se zmenší hloubka kmitočtové modulace asi na $\pm (15 \text{ až } 20) \text{ c/s}$. Pro tuto hloubku mo-

Obrázek 7. Nový demodulátor fm s jednoduchým diskriminátorem.



dulace je možno použít velmi jednoduchého diskriminátora (viz dále).

Dělení kmitočtu se provádí ve směšovacím pentagridu V1 a využívá zjevu obecně nežádoucího, že silný signál s kmitočtem blízkým kmitočtu oscilátoru „strhne“ s sebou oscilátor.

Zesílený mf signál 21.25 Mc/s se přivádí na mřížku V1, která pracuje bez mřížkového předpěti a s mřížkovým členem CR, takže působí jako omezovač. Třetí mřížka a anoda je zapojena jako oscilátor, který pracuje na kmitočtu $21.25 : 5 = 4.25 \text{ Mc/s}$. Poměr L/C oscilačního obvodu a nastavení pracovních podmínek je takové, aby oscilátor byl nestabilní, takže signál z první mřížky jej lehce synchronuje. Jakmile napětí na první mřížce přestoupí určitou velikost, sleduje oscilátor přesné změny jeho kmitočtu na frekvenci 5krát menší. Tím se vydělí mf kmitočet i hloubka kmitočtové modulace (frekvenční zdvih) 5krát, takže na obvodu L3 je napětí 4.25 Mc/s modulované kmitočtově s max. zdvihem $\pm 15 \text{ kc/s}$.

Protože velikost oscilačního napětí jen nepatrně závisí na velikosti synchronizačního mf napětí, působí zapojení také jako velmi účinný druhý omezovač. Zapojení je proto necitlivé na všechny druhy amplitudových poruch.

Přivedouli se na první mřížku V1 dvě napětí se stejným nebo málo rozdílným kmitočtem, stačí, aby jeden z nich bylo jen o 20 % větší, aby jím byl oscilátor synchronován. Zapojení proto účinně potlačuje rušení interferencí dvou vysílačů, protože za diskriminátorem se objeví jen modulace toho signálu, který synchronoval oscilátor. Klesne-li mf napětí pod mez, když již nemůže oscilátor synchronovat, kmitá oscilátor samostatně a na výstupu není žádné nf napětí. Při ladění se tedy neobjevuje mezi stanicemi nepříjemný šum a hvizd.

Jednoduchý diskriminátor

Pro tento demodulátor byl vyvinut jednoduchý diskriminátor, který využívá seriové rezonance $L_3 C_1$ a paralelní reso-

nance $L_3 C_1$. Konstanty obvodu se volí tak, aby rezonance L_3 s rozptylovými kapacitami C_2 nastala při větším kmitočtu než paralelní rezonance L_3 s kondensátorem C_1 .

Při seriové rezonanci ($L_3 C_2$) je největší napětí na diodě V_3 , při paralelní rezonanci ($L_3 C_1$) je největší napětí na diodě V_2 . Protože vlivem kmitočtové modulace přiváděný signál mění svůj kmitočet, takže je buď blíže seriové nebo blíže paralelní rezonanci, mění se v též rytmu poměr napětí na diodách V_2 a V_3 , čili kmitočtová modulace se mění na amplitudovou, která po usměrnění v diodách vytvoří na výstupu nf signál.

Rozsah lineární části tohoto diskriminátoru se ovládá jednak poměrem kmitočtů pro seriovou a paralelní rezonanci, jednak činitelem jakosti obvodu, který lze nastavit odpory paralelně k diodám V_2 a V_3 .

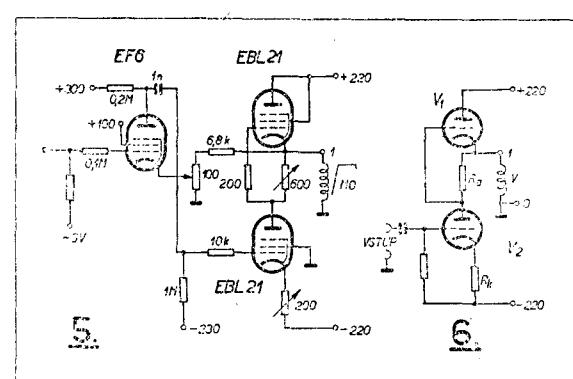
Uvedené hodnoty vyhoví pro duodiód typu EB41, pro činitel jakosti L_3 v rozmezí $Q = 100$ až 130 a pro kmitočtový zdvih max. $\pm 20 \text{ kc/s}$ při středním kmitočtu v okoli 4 Mc/s .

Popsané zapojení bylo již použito v továrním přijímači pro fm, v televizním přijímači a v komunikačním zařízení pro nájemná auta. Ve všech případech přineslo značné zjednodušení schématu, úsporu součástí a podstatně zlepšení necitlivosti na poruchy a interferenční rušení. (Electronics, březec 51, str. 120.) Ing. O. Horna

Mikrofon kontroluje uhelny mlýn

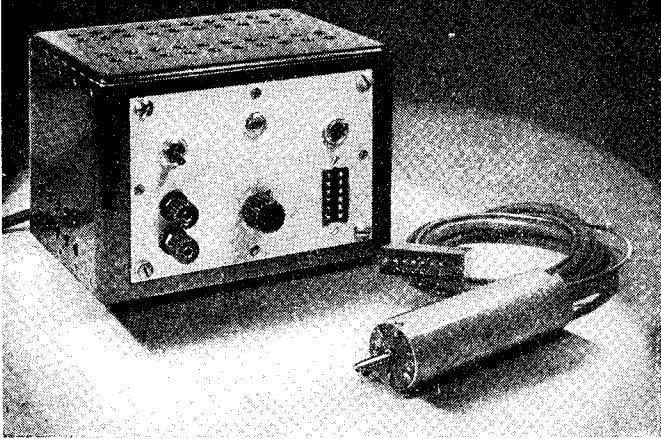
Zajímavé elektronické řízení vyvinula fa Standard pro ovládání mlýnů na uhelny prášek. Veliké kotle mívají tak zv. práskev topení. Uhlí se rozmetele ve zvláštních mlýnech na jemný prášek, který se žene do spalovacího prostoru a tam shoří jako plyn, mnohem hospodárněji než při spalování uhlí v kusech. Účinnost a správná funkce zařízení závisí na plynulém přívodu prášku do pecí a uhlí do mlýna. Nesmí v něm být ani nadbytek uhlí, který může způsobit přetížení a poškození, ani jeho nedostatek, protože potom není kotel náležitě zásoben práškem. Uhelny mlýny vydávají při činnosti silný hluk; charakter zvuku se mění podle výkonu mlýna. Toho bylo využito pro elektronické řízení. V blízkosti mlýna byl umístěn mikrofon, který snímá zvuk mlýna. Po zjeslení jej vede do skupiny filtrů, které ovládají relé, spojené se servomechanismem, který kontroluje přívod uhlí do mlýna.

Zachytí-li mikrofon zvuk, příznacný pro přázdny mlýn, sepne příslušné relé a servomechanismus otevře přívody uhlí. Při zvuku, který charakterisuje přeplněný mlýn, jiné relé dá servomechanismu příslušný impuls a přívod uhlí se přivře. Zařízení lze doplnit teploměrným mechanismem, který ovládá přívod uhlí s hlediska teploty uvnitř spalovacího prostoru; je poměrně jednoduché a tak účinné, že udrží samočinně správný chod kotla po mnoho dní. (Electronic Eng., červen 51, str. 221.) O. H.



Obrázek 5. Schema dvojčinného zesilovače pro napájení smyčkových nebo elektromechanických zapínajících osciloskopů.

Obrázek 6. Zjednodušené schema zesilovače podle obrazce 5.



ELEKTRONOVÝ VOLTMETR

pre presné meranie

Ing. Tomáš HORŇÁK

Priestroj bol úsporné vestavený do malé kovovej skriňe; je doplnen diodovou sondou, ktorá jej promení ve střídavý voltmeter. Stupnice připojeného ss měříce v tomto případě neplatí.

$$\frac{\mu}{\mu+1} \left(\frac{SR}{SR+1} - \frac{0.5 SR}{0.5 SR+1} \right) = 0.5 \cdot 10^{-2}$$

$$\frac{SR}{SR+1} - \frac{SR}{SR+2} = 200$$

Upravou druhého člena dostavame:

$$\frac{SR}{SR+1} - \frac{SR-1}{SR+1} = 200$$

$$S.R \pm 200$$

Maximálna strnosť, ktorú nám dávajú dnešné elektronky pri priateľnej spotrebe prúdu je asi 10 mA/V . Z tohto pre R vychádzia:

$$R = 200/10 \text{ mA/V} = 20 \text{ k}\Omega$$

Ako sme spomenuli, odpor R skladá sa z odporu meradla R_2 a odporu R_1 , zapojených paralelne. Maximálna hodnota katodového odporu R_1 je daná len priateľným spádom napäcia. Pripustme krajne priaznivý prípad a budeme ho považovať za nekončenečne veľký oproti R_2 . Z týchto vzťahov vyplyva teda odpor meradla $R_2 = 20 \text{ k}\Omega$. V prípade použitia robustného meradla $1000 \Omega/\text{V}$ to znamená najväčšiu citlivosť 20 V na plnú výchylku, v prípade meradla $20000 \Omega/\text{V}$ ($= 50 \mu\text{A}$) je to rozsah 1 V . Zvýšenie napäťovej citlivosti dosiahneme už len na cenu väčšej závislosti merania na akosti elektronky.

Celkové možno teda shrnúť, že nevhodnosť bežných elektronkových voltmetrov (typu katodového môstku) pre presné merania záleží v tom, že:

1. Stupnica použitého meradla neplatí priamo pre vstupné svorky;

2. Požiadavok malej závislosti merania na stavu elektronky podstatne obmedzuje napäťovú citlivosť, respektívne vyžaduje použitie krajnej strnej elektronky a veľmi jemného meradla.

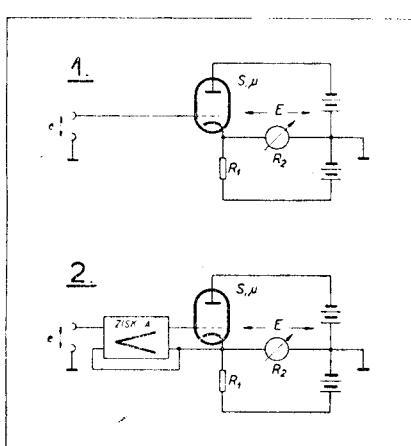
Podľa rovnice (1) sa oba nedostatky dajú odstrániť len tým, že sa ziskajú hodnoty μ a S neobyčajne vysoké. Z elementárnych úvah vychádzia, že ak zapojíme pred bežnú elektronku s hodnotami μ , S a R_1 napäťový zosilovač so ziskom A , možno sa na celo dívať ako na jednu elektronku s hodnotami $A \cdot \mu$; AS a R_1 . Napäťový zosilovač musí mať vstup i výstup vo fázach, čiže musí mať párný počet zosilovacích stupňov, najmenej dva. Prichádzame takto k pozmenenému zapojeniu na obraz 2. Tu platí:

$$A \cdot \mu = ASR + 1 - 1/(A\mu + 1) \quad (3)$$

Na tomto základe pracuje tiež popisovaný elektronkový voltmeter, ktorého podrobne zapojenie je na obrazze 3. Elektronky V_1 a V_2 tvoria napäťový zosilovač o zisku $A =$ asi 4000. Štyri ramena mostu sú: 1. Elektronka V_3 ($\mu = 75$; $S = 2,5 \text{ mA/V}$) v sérii so spodnou polovinou sta-

Obráz 1. Podstata môstkového zapojenia elektronkového voltmetu běžného typu.

Obráz 2. Elektronkový voltmeter předchozího typu, doplněný předřazeným ss zesilovačem a mohutnou zpětnou vazbou. Je to podstata popisovaného voltmetu.



Mnohé obory modernej elektrotechniky kladú na meriace prístroje také požiadavky, ktoré už samotné meradlo nestačí splniť. Pri meraní napäcia na vysokých odporoch nevyhovujú už bežné meradlá podmienky, aby spotreba meriaceho prístroja nezaťažovala zdroj napäcia. Obvykle si pomáhamo použitím elektronkového voltmetu, u ktorého vysoký vstupný odpor snadno dosiahneme. Nestane sa to ale bez obetí. Zatial čo samotné meradlo i po dlhú dobu používania udáava hľadanú hodnotu s presnosťou až $0,2\%$, zostáva elektronkový voltmeter v tomto smere ďaleko pozadu. Ešte viac vyniká tento rozdiel v prípade, ak si bežný elektronkový voltmeter stavia používateľ sám a nemá k dispozícii odpory s úzkou toleranciou a iné presné súčiastky.

V tomto článku primášame popis stejnosmerného elektronkového voltmetra, ktorý pri vstupnom odpore nad $1000 \text{ M}\Omega$ má pri použití odporu bežnej tolerancie presnosť o jeden až viac rádov vyššiu, ako pripojené meradlo. Chyba merania závisí takto už len na akosti použitého meradla. Prístroj je lineárny do $\pm 250 \text{ V}$ na vstupných svorkách a preto stačí rozsahy prepínať až za výstupom. Je to vlastne stejnosmerný impedančný transformátor s prevodom $1:1$, na ktorého výstupné svorky možno pripojiť akýkoľvek voltmeter o odporu minimálne $1000 \Omega/\text{V}$. Ak pripojené meradlo je viacrozsahové, čítame merané napätie priamo na jeho stupnici a prepínači rozsahov. Na príklad pri použití Avometu-Metra dovoľuje popisovaný prístroj merať na všetkých stejnosmerných napäťových rozsahoch (včetne 60 a 300 mV) až do $\pm 250 \text{ V}$ s vstupným odporom nad $1000 \text{ M}\Omega$ a s presnosťou závislou len na akosti Avometu.

Možnosť presného merania na rozsahu 60 mV ponúka ešte iné, veľmi cenné využitie prístroja. Na vstup pripojíme odpor $1 \text{ M}\Omega$, ktorého presnú hodnotu je ešte možné zmerať philoskopom alebo podobným môstkom. Vytvoríme takto robustný prístroj na presné meranie malých prúdov, ktorý má plnú výchylku pri $0,06 \mu\text{A}$. Spád na prístroji je pri tom 60 mV .

Hlavným dôvodom pre stavbu tohto prístroja bola sice presné a pohodlné meranie stejnosmerných napäti, ale kvôli rozšíreniu pôsobnosti bol prístroj doplnený diodovou sondou na meranie striedavých napäti. V tomto obore presnosť nie je už závislá len na meradle, ale i na

Ovodení vlastnosti a popis stejnosmerného zosilovače-impedančného transformátora se ziskem 1,000 a triodového voltmetu s kathodovým můstekem, k němuž může být připojen libovolný universální ss voltmeter s odporem 1000 Ω/V nebo více, s rozsahy do 250 V. Stupnice i rozsahy původního měřiče zůstávají v přesné platnosti, i když napětí sítě kolísá a elektronky zestárnou, a vstupní odpor přístroje, na něž se připojuji měřicí hrot, je prakticky nekonečný. Pro měření střídavých napětí má přístroj diodovou sondu. — Mimo základní funkce, které popisovaný přístroj dokonale plní, předvedl autor v redakci t. l. zajímavé speciální použití svého přístroje: měření elektrolytického potenciálu mezi kovovou minci a mosazným hrotom, které ležely na novinovém papíře, navlhčeném obyčejnou vodou. Výchylka asi 50 mV, kterou přitom udával měřič, měnila se znatelně jen když byl hrot posunut na potištěné místo, kde byla vodivost papíru zmenšena olejovými přesadami tiskařské barvy.

bilizátoru STV 150/20. 2. Kathodový odpor 150 k Ω . 3. Zdroj + 500 V. 4. Zdroj - 500 V. Ak do uhlopriečky mostu pripojíme meradio 1000 Ω/V , zapnuté na rozsahu 60 mV, je R prakticky rovné 60 Ω . Tieto hodnoty ($A = 40\,000$; $\mu = 75$; $S = 2,5 \text{ mA/V}$; $R = 60 \Omega$) dosadené do rovnice (3), dávajú po úprave:

$$(e - E)/e = 1,6 \cdot 10^{-4}.$$

Rozdiel medzi stupnicou samotného meradla a stupnicou platiou pre vstupné svorky je 0,016 %. Ak stárnutím elektroniek poklesnú zisk A i strmost S na polovicu pôvodných hodnôt, bude rozdiel asi štyri razy väčší, to je asi 0,064 %, čo je stále ešte ďaleko väčšia presnosť než majú najkvalitnejšie meradla. Pri meraní na rozsahu 1,2 V mohly by zisk i strmost klesnúť dokonca až na $1/15$ pôvodnej hodnoty, než by spôsobili chybu, porovnatelnú s chybou najpresnejších meradiel.

Tieto čísla prakticky znamenajú, že s popisovaným prístrojom môžeme merať i napätie milivoltové s vysokým vstupným odporom, pri čom si pri práci nemusíme ani uvedomiť, že nemeríme meradlom priamo. Túto výhodnú vlastnosť si prístroj zachová až po veľmi značne zostávnutie použitých elektroniek.

Mimo presnosť je ďalšou dôležitou vlastnosťou elektronkových voltmetrov stabilita

nuly. Posuvy nuly majú v zásade tri príčiny:

1. Zmeny v anodovom a žhaviacom napäti vlivom nestálosti siete.

2. Pozvolné zmeny odporov a ostatných súčiastok vlivom oteplenia.

3. Mriežkový prúd po vstupnej elektronke, ktorý tečie cez vysoký vstupný odpor a vytvorí na ňom spád napäťia i bez pripojenia meraného zdroja. Spojením vstupných svoriek nakrátko sa nula meradla posunie o hodnotu tohto spádu.

Pretože ostatné vlastnosti popisovaného prístroja dovoľujú presné merania i na rozsahu 60 mV, bola snaha dosiahnuť čo najväčšiu stabilitu nuly, aby ani na tomto rozsahu nebolo potreba častých korekcií. Známe symetrické zapojenia, ktoré sa bežne používajú na dosiahnutie stability nuly, nepripadajú v tomto prípade do úvahy, vyžadovali by príliš veľký počet elektroniek a iných prvkov. Z principu činnosti prístroja vyplýva, že prvoradý vplyv na polohu nuly majú zmeny v obvode elektroniek V_1 a V_2 , zatiaľ čo zmeny v obvode V_3 sa prakticky neprejavujú.

Obrázok 3. Zapojenie s hodnotami součiastek. Pries jejich značný počet vešiel se prístroj do pomérne malé skrinky.

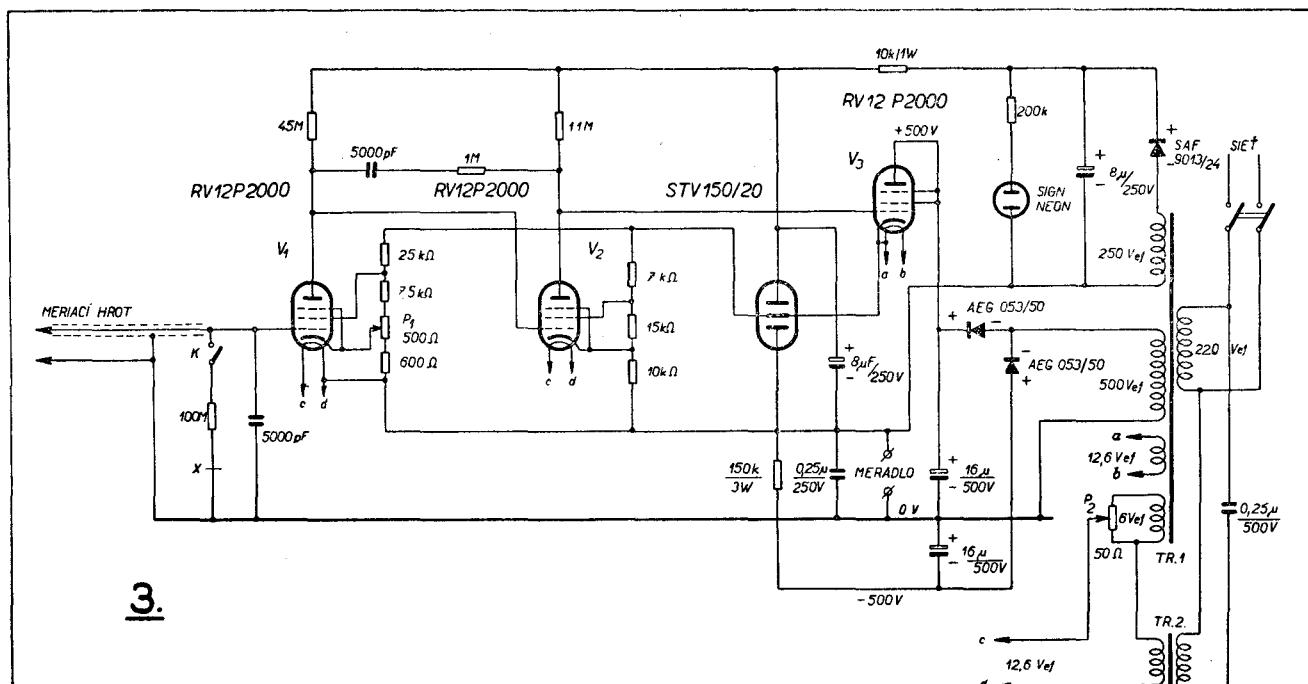
1. Vplyv kolísania siete bol odstránený stabilizovaním anodového a žhaviacieho napäťia stupňov V_1 a V_2 .

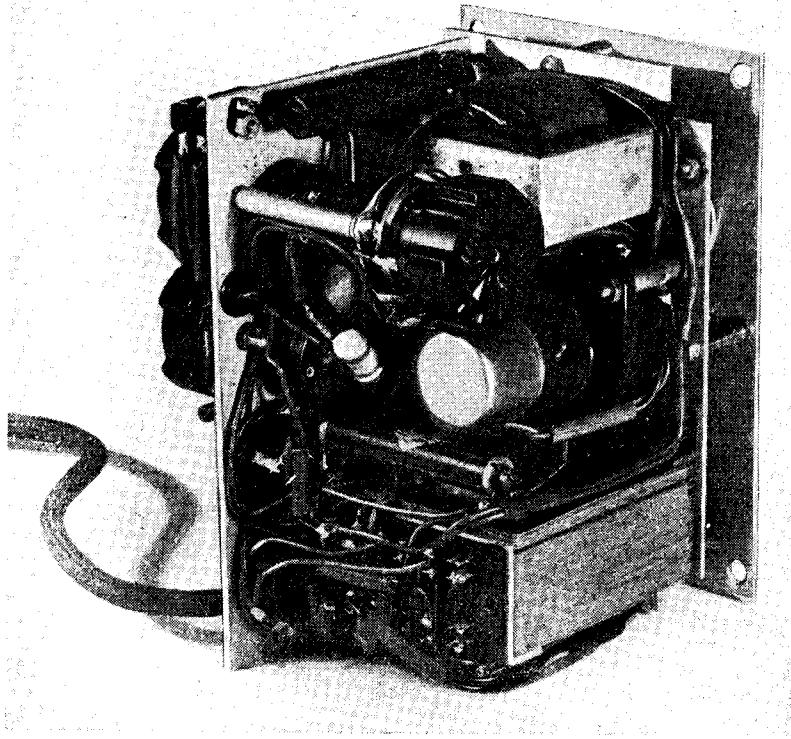
2. Prístroj je opatrený mnohými vetracími otvormi, aby oteplenie a tým i zmeny v obvodoch behom prevádzky zostaly malé.

3. Pracovný bod elektronky V_1 bol zvolený tak, aby tiekol minimálny mriežkový prúd.

Samovolné posuny nuly meriadla a hlavne ich príčina, uvedená na treťom mieste obmedzujú ďalšie zvýšenie citlivosti prístroja bez kompromisného zmenšenia vstupného odporu. Na strane 58, ročník 1950 tohto časopisu, v článku: „Elektrometrická zapojení běžných elektronek“ naznačuje Ing. O. Horna niekoľko nadejných cest na zlepšenie v tomto smere.

Po drobný popis zapojenia začneme od vstupu prístroja, ktorý pozostáva z meriaceho hrotu so stieným prívodom, vedúcim na mriežku elektronky V_1 . Mriežkový svod V_1 má 100 M Ω . Vypínáčom K ho môžeme odpojiť a zbytokový svodový odpor je vyšší, ako 1000 M Ω . Kondenzátor 5000 pF na vstupe tvorí skrat pre naindukované striedavé napäťia. Napätie na anode a stieniaci mriežku V_1 je len asi 20 V v shode s požiadavkou malého mriežkového prúdu. Na zaistenie dostatočného zisku má V_1 anodový odpor 45 M Ω . Katoda V_1 sa napája z potenciometra P_1 , ktorým sa nastavuje nula. Z anody V_1 viedie priame spojenie na mriežku V_2 . Katoda V_2 dostáva z deliča kladné napätie, aby mala správne pracovné podmienky. Ten istý delič napája i jej stieniacu mriežku. Anodový odpor V_2 je 11 M Ω . Mezi anodami V_1 a V_2 je člen R , C , zmenušujúci zisk pre striedavé napätie. Zabranuje sa tak osciláciám. Stabilizátor STV 150/20 plní dve úlohy. Stabilizuje napätie pre V_1 a V_2 a súčasne dáva katode V_3 vhodné kladné napätie na malom odporu. Dynamický odpor spodnej poloviny stabilizátoru je dostatočne malý a nemá pozcruhodný vplyv. Elektronka V_3 je za-





pojená ako trioda, jej anoda, stieniaca i brzdiaca mriežka sú spojené so zdrojom $+ 500$ V. Je nutné si uvedomiť, že záporný pól zdroja pre napäťový zosilovač je spojený so „živou“ svorkou pre meradlo a má preto proti kostre ± 250 V. Jeho elektrolytické kondenzátory i príslušné vinutie na transformátore Tr_1 musia byť preto proti kostre príslušne izolované. Spotreba napäťového zosilovača je tak malá, že na usmernenie stačí selénový usmerňovač a filtrácia je bez tlumivky.

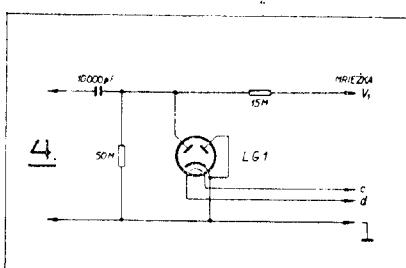
Napätie $+ a - 500$ V sa získava vhodne zapojenými tužkovými usmerňovačmi z jednoho vinutia na transformátore Tr_1 . Na filtráciu sú malé nároky, stačí jeden kondenzátor pre každú vetvu.

Elektronka V_3 má samostatné žhaviacie vinutie dobre izolované a spojené s katodou V_3 . Elektronky V_1 a V_2 sú žhavené paralelne z magnetického stabilizátoru.

Podrobnej popis magnetického stabilizátoru bol uverejnený v tomto časopise na str. 88, ročníku 1946 v článku „Magnetický stabilisátor střídavého napätia“. Tu sa obmedzíme len na zásadné vysvetlenie činnosti.

Transformátor Tr_2 má v obvode primáru zapojený kondenzátor. Tento spolu s primárnu indukčnosťou tvorí sériový rezonančný obvod. Prúd v rezonančnom obvode je tak veľký, že nastane presýtenie jadra, ktoré sa budí do značne ne-lineárnej časti magnetizačnej krvky. Primárna indukčnosť nie je teda hodnota stála, ale klesá s rastúcim primárnym prúdom. Ak rezonančný kmitočet obvodu je vyšší ako sieťový, vzdialuje sa pri rastúcim sieťovom napäti obvod od rezonancie. Tento stav je podmienkou stability obvodu a po jeho dosažení je sekundárne napätie do značnej miery nezá-

vislé na napäti sieťovom. Zbývajúce zmeny sekundárneho napätiia sa kompenzujú tým, že sa od neho odčita iné, menšie napätie, sieťovému napätiu priamo úmerné. Toto kompenzačné napätie získame zo zvláštneho vinutia sieťového transformátora Tr_1 . Hodnotu potrebnú na dokonalú



Zapojenie diodovej sondy, ktorá dovoluje mériť st napäti od 50 c/s výše.

N a s n í m k u n a h o f e: jedna ze tří RV12, vedle ní dvojitý stabilisátor, sieťový transformátor a transformátor magnetického stabilisátoru žhavení.

Další dvě RV12, a filtrační ellyty jsou jedinými součástkami na spodní straně kostry.

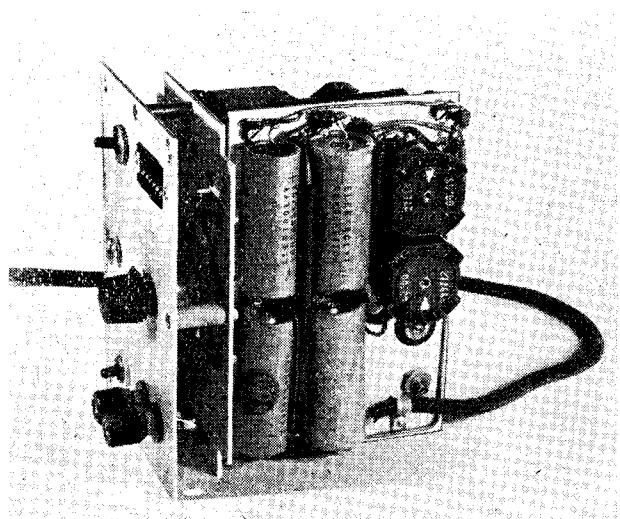
kompenzáciu nastavíme potenciometrom P_2 , ktorý je prístupný len po otvorení prístroja. Kompenzačné vinutie zapojíme v takej polarite, aby výsledné napätie bolo menšie ako sekundárne napätie Tr_2 .

Transformátor Tr_2 volime tak, aby pri priamom pripojení na sieťové napätie (bez kondenzátora) dával na sekundáru o niečo menšie napätie ako potrebujeme na žhavenie V_1 a V_2 . Dbajme, aby jeho primárne vinutie malo dobrú izoláciu a aby nemalo vzduchovú medzeru. V popisanom prístroji je na mieste Tr_2 výstupný transformátor (linkový — bez vzduchovej medzery) s prevodom $6400 \Omega / 15 \Omega$, ktorého jadro má prierez 20×20 mm.

Do primáru zvoleného transformátora zaradíme taký kondenzátor, aby sekundárne napätie bolo asi o 30 % vyššie, ako potrebné žhaviacie napätie. Nakreslime krviku závislosti sekundárneho napätiia na sieťovom napätiu a tak zistíme, či je v dosť širokom rozsahu sieťových napätií dosiahnutá podmienka stabilizácie. Po dlhšom zapnutí skontrolujeme oteplenie. Ak transformátor vyhovuje, pripojime kompenzačné vinutie. Hladáme teraz takú polohu potenciometra P_2 a taký kondenzátor, aby sme získali presne požadované žhaviacie napätie a to na zmenach sieťového napätiia nezávislé. Magnetický stabilizátor dáva napätie silne skreslené, takže bežné ventilové voltmetry neukážu efektívnu hodnotu správne. Preto konečné nastavenie prevedieme až po dohotovení prístroja takto: Na vlákna elektroniek V_1 a V_2 privedeime z pomocného zdroja správne žhaviacie napätie. Potenciometrom P_1 nastavíme na pripojenom meradle nulu. Vlákná V_1 a V_2 prepojíme na magnetický stabilizátor a ako predtým nastavujeme P_2 a meníme kondenzátor dovtedy, kým dosiahneme (bez zásahu na P_1) opäť vyrovnanie nuly, a to nezávisle na sieťovom napätií. Potom zaistíme P_2 proti samovolnému otodeniu.

Na osvetlenie činnosti celého prístroja sledujme, čo sa odohráva pri meraní kladného napätiia. (Pri meraní záporných napätií sa odohráva to isté v opačnom smere.)

Merané napätie posunie mriežku V_1 kladným smerom. Tento posuv sa zostri a pôsobí vzrast prúdu V_3 . Spád na odpore $150 \text{ k}\Omega$ sa zväčší, rovnováha mostu sa poruší. Na „živej“ svorke pre meradlo sa



PREČO NEOKRÚHLY POČET RIADKOV?

T elevizny obraz sa skladá z určitého počtu riadkov, vytvorených na tienitobrazovku ohybom elektronového paršleku od ľava do prava. Pritom sa mení intenzita svetelného bodu v rytme modulácie obrazu. Sústava určitého počtu riadkov tvorí obraz. Podľa normy sa za sekundu vytvorí 25 alebo 30 takýchto obrazov.

Počet riadkov môže byť rozličný. V Anglii sa používa 405, v Amerike 525, vo Francii 441 a 819, v Holandsku, Nemecku, Švajčiarsku, Itálii a v Sovietskom sväze 625 riadkov.

Vyskytne sa nám teraz otázka, prečo na pr. Francúzi používajú vo svojom vysielaní 441 riadkov a nie 400 alebo 450?

Aby sa zmenšilo blikanie obrazu, používa sa prekladané riadkovanie. Najprv nariadkujeme všetky nepárne riadky obrazu a potom všetky párne riadky. Keď prvý riadok začína v ľavom hornom a posledný párný riadok v pravom dolnom rohu, zó-

objaví kladné napätie. O rovnaké kladné napätie sa posunie tiež katoda V_1 . Katoda elektronky V_1 sleduje teda svoju mriežku. Výsledná zmena medzi mriežkou a katodou V_1 sa rovná chybe prístroja a tá podľa predchádzajúcich odstavcov má veľkosť rovnakú zlomku tisícin meraného napäťia. Vstupná elektronika spracováva teda veľmi malé signály, i keď prepínač rozsahov je až v obvode meradla.

Dosiahnutý maximálny rozsah ± 250 V udáva elektronka V_3 spolu so zdrojom ± 500 V. Rozšírenie maximálneho rozsahu by vyžadovalo ďalšie zvýšenie napäťia zdroja ± 500 V, čo ale nepriprustí izolácia v elektronke V_3 . Možnosť deliča na vstupu neuvažujeme, zhoršoval by podstatne presnosť (musel by byť složený z odporov rádu $100 \text{ M}\Omega$ s malou toleranciou.)

Ako bolo v úvode spomenuté, prístroj bol doplnený diodovou sondou na meranie striedavých napäťi. Zapojenie sondy je na obraze 4. Je to paralelný detektor, ktorého časová konstanta umožňuje merat od 50 c/s. Žhavenie diody je zapojené paralelne so žhavením V_1 a V_2 . Stejnosmerný meriaci hrot i diodová sonda sa pripojujú k prístroji mnohopôlovou zástrčkou. Jej voľné kontakty sú využívané na automatické odpojenie odporu 100 $\text{M}\Omega$ (v mieste x na obr. 3.) pri použití diodovej sondy. Pokiaľ sa meria napätie väčšie ako 10 Vef, udáva meradlo špičkovú hodnotu. Napätie Vef na sonda dáva 1,1 V stejnosmerných na meradlo; 0,2 Vef dáva 0,15 V stejnosmerných. Striedavé napätie čítame z prevodného diagramu, pričom presnosť závisí na stáruňti diody.

Záverom nutno ešte podotknúť, že popisovaný elektronkový voltmeter možno snadno prispôsobiť i pre meradlo s menším odporom ako 1000 Ω/V . Ak niektorá aplikácia vyžaduje napríklad pohon robustného zapisovacieho prístroja, relátka, alebo iného zariadenia s väčšou spotrebou prúdu, stačí za V_3 dosadiť elektronku s väčším anodovým prúdom a prispôsobiť ostatné časti mostu, aby sme v uhlopriečke získali potrebný prúdový zdvih. Ak okrem toho zvýšenu strmostou V_3 vyrovnáme zmenšenie odporu pripojeného zariadenia, zachováme pôvodnú vysokú presnosť pri rovnakej napäťovej citlivosti.

stáva miesto pre polovičný riadok v ľavom dolnom a pravom hornom rohu. (Obr. 1.)

Aby sme dostali správne prekladanie, treba aby riadkovacia frekvencia bola stála, aby sa posledný riadok zastavil v prostredku na spodku a začal zase zo stredu na vrchu obrázku. Z toho vidime, že počet riadkov musí byť nepárný. Keby sa prerušenie neuskutočnilo presne v strede riadku, neboli by medzery medzi riadkami rovnaké.

Dalej treba, aby riadkovacia frekvencia bola v pevnom pomere k frekvencii obrazovej. To sa dá dosiahnuť pomocou synchronizačného generátoru.

Relaxačný oscilátor sa dá synchronizovať násobkom svojej frekvencie, ak tento násobok nie je príliš veľký. Čím je pomer synchronizačnej a synchronizovanej frekvencie väčší, tým nesnadnejšie sa dá oscilátor synchronizovať. V praxi môže byť tento pomer najviac 13-násobný.

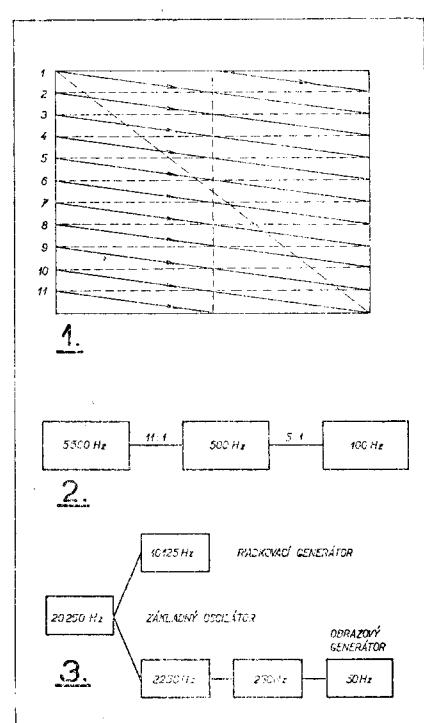
Ked' teda chceme synchronizovať oscilátor 100 Hz s druhým, ktorého frekvencia je 55krát vyššia, t. j. 5500 Hz, musíme použiť medzistupeň. Za oscilátor o frekvencii 5500 Hz zaradíme najprv oscilátor o frekvencii 11krát nižšej, čím dostaneme frekvenciu 500 Hz a tento necháme pôsobiť na oscilátor o frekvencii 5krát nižšej, čím dostaneme frekvenciu 100 Hz. Potrebujeme reťaz oscilátorov. Prvý oscilátor synchronizuje druhý, druhý synchronizuje tretí, čím frekvencia prvého a posledného oscilátoru je v pevnom, nepremennom pomere 1:55.

Počet obrazov je v Európe normalizovaný na 25 za sekundu. V praxi to však nie je presne 25 ale polovička frekvencie, siete, ktorá napája generátor synchronizačných impulzov pre snímaci komoru. Frekvencia obrazu môže teda kolísat

Tabuľka I. Přehľad vhodných počtů rádek mezi 400 až 510.

(p = prvočíslo; n = násobok čísla, ktoré následuje; v = vyhovuje; příslušná čísla jsou tištěna polotučně.)

401 p	471 n	151
403 n	31 473 n	43
405 v	477 n	19
407 n	37 475 n	53
409 p	479 p	
411 n	137 481 n	37
413 n	59 483 n	23
415 n	83 485 n	97
417 n	139 487 p	
419 p	489 n	163
421 p	491 p	
423 n	49 493 n	17 a 29
425 n	17 495 v	
427 n	61 497 n	171
429 v	499 p	
431 p	501 n	167
433 p	503 p	
435 n	29 505 n	101
437 n	19 a 23 507 v	
439 p	509 p	
441 v	511 n	73
443 p	513 n	19
445 n	89 515 n	103
447 n	149 517 n	47
449 p	519 n	173
451 n	41 521 p	
453 n	151 523 n	
455 v	525 v	
457 p	527 n	17 a 31
459 n	17 529 n	23
461 p	531 n	59
463 p	533 n	41
465 n	31 535 n	107
467 p	537 n	179
469 n	67 539 v	



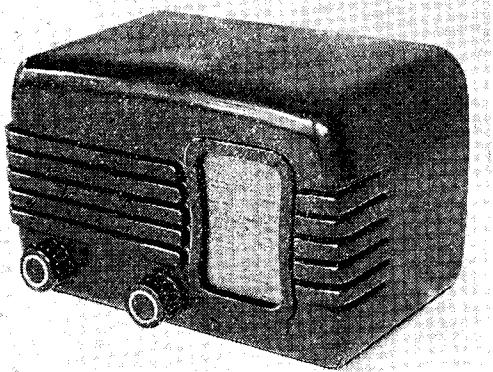
v určitých malých medziach. Počet riadkov v obraze je však pevný a nesmie sa meniť. Ak ale kolísne obrazová frekvencia, bude súčasne kolísat aj riadkovacia frekvencia, lebo musíme zachovať nepremenný pomer medzi oboma frekvenciami. Riadkovacia frekvencia sa totiž rovná počtu obrazov krát počet riadkov. Pre obe frekvencie je teda základom sietový kmitočet.

V predkladanom riadkovaniipripadajú na jeden obraz dva polsnímky. Frekvencia jedného polsnímku je teda 50 Hz. Na malom príklade si ukážeme ako sa prevádzka takáto synchronizácia.

(Dokončení na straně 202.)

Tabuľka II. Použiteľné počty rádek mezi 400 až 1100.

405 — $3^4 \cdot 5$	anglický štandard
429 — $3 \cdot 11 \cdot 13$	
441 — $3^2 \cdot 7^2$	francúzsky štandard (stredná definícia)
445 — $5 \cdot 7 \cdot 13$	starý francúzsky štandard
495 — $3^2 \cdot 5 \cdot 11$	
507 — $3 \cdot 13^2$	
525 — $3 \cdot 5^2 \cdot 7$	
567 — $3^4 \cdot 7$	americký štandard
585 — $3^2 \cdot 5 \cdot 13$	
605 — $5 \cdot 11^2$	
625 — 5^4	evropská norma
637 — $7^2 \cdot 13$	
675 — $3^3 \cdot 5^2$	
693 — $3^2 \cdot 7 \cdot 11$	
715 — $5 \cdot 11 \cdot 13$	
729 — 3^6	
735 — $3 \cdot 5 \cdot 7^2$	
819 — $3^2 \cdot 7 \cdot 13$	francúzska norma (vysoká kvalita)
825 — $3 \cdot 5^2 \cdot 11$	
845 — $5 \cdot 13^2$	
847 — $7 \cdot 11^2$	
875 — $5^3 \cdot 7$	
891 — $3^4 \cdot 11$	
945 — $3^3 \cdot 5 \cdot 7$	
975 — $3 \cdot 5^2 \cdot 13$	
1001 — $7 \cdot 11 \cdot 13$	
1029 — $3 \cdot 7^3$	
1053 — $3^4 \cdot 13$	
1089 — $3^2 \cdot 11^2$	



SUPERHET

s dvěma elektronkami

Návod na malý výkonný přijímač pro krátké a střední vlny

Ing. Lubor ZÁVADA

Hotový přístroj v miniaturní skřínce. Knoťky zleva: hlasitost, ladění.

Od malého přístroje obvykle nežádáme příliš hlučný přednes, spíše jde o po-slech tisíči, dobré srozumitelný a hlavně bez bručení. S malou skřínkou je spjat omezený přenos basů, obyčejně je však posluchač příliš nepostrádá. Náš přístroj je osazen dvěma UCH21; z nich první pracuje jako směšovač a oscilátor, druhá jako mřížkový detektor se zpětnou vazbou a koncový stupeň. Původní úmysl použít první heptodu jako směšovač i oscilátor a triody jako druhý stupeň nf zesílení ztroškotal pro malou směšovací strmost (viz Elektronik 1949, str. 255). Stejně neúspěšně bylo zavedení reflexního nf stupně ze stínící mřížky směšovací heptody; bylo provázeno takovými „projevy nevolné“, že jsme od tohoto zapojení upustili. Snad bude mít některý experimentátor více štěstí.

V uvedeném zapojení je přístroj velmi citlivý a uspokojuje i dobrou hlasitost; jak schema prokazuje je i velmi jednoduchý. Mřížkové detekce místo vhodnější anodové (pro větší signální) jsme použili pro její větší citlivost a možnost zavedení zpětné vazby. Regulace citlivosti v kathodě směšovače zabránil přetížení mřížkového detektora. Jemně nastavená zpětná vazba, která je tu podmínkou citlivosti, nebyla ani při mřížkové detekci dost stálá, dokud anodové napětí nebylo stabilisováno doutnavkou (RA 2/1947, str. 46). Stačí k tomu však malá signální neonka o průměru baňky asi 10 mm. Zároveň osvětluje stupnice a udává chod přístroje. Výstupní transformátor je poměrně velký, tím se značně zlepší přednes malého reproduktoru co do jakosti i co do výkonu; původně použitá negativní zpětná vazba mohla být

proto vypuštěna. Vhodné voleným přivedem bylo docíleno nejúčelnějšího přizpůsobení heptod v druhé UCH21.

Zmírněné oteplování miniaturního přístroje umožnily kondenzátory typu MP na -160 V — zapojeny po dvou v serii nahrazují srážecí odpory a dávají dobrou bezpečnost. S malým žhavicím transformátorkem můžeme však použít elektronku ECH21; tím ještě klesne síťové bručení.

Pro usměrňování byl použit selén asi s 22 destičkami o průměru 18 mm. „Tužkové“ usměrňovače nestačí, odběr proudu je asi 22 mA. Místo selenu lze ovšem použít elektronky UY1N, která se do přístroje dobré vejde. Žhavicí kondenzátor je pak nutno zvětšit.

Přístroj je navržen jen na 220 V st. Pro stejnosměrný proud by místo žhavicích kondenzátorů musel přijít srážecí odpory, namontovaný nejúčelněji do ochranného krytu, spojeného se síťovou zástrčkou. Na 110 V by měl přístroj malý výkon, protože anodová ztráta heptody v UCH21 je malá. Jediná možnost, jak získat dobrý výkon i při napětí 120 V, by bylo použít elektronku ECH21 a žhavicího transformátorku s primárem 120/220 V, který by zvyšoval napětí na 220 V.

Přístroj nemá AVC, což však o miniaturním přístroje nevadí. Při promyšleném umístění součástek vhodné velikosti je zapojení i montáž snadná. Spoje jsou snadno kontrolovatelné a případná chyba

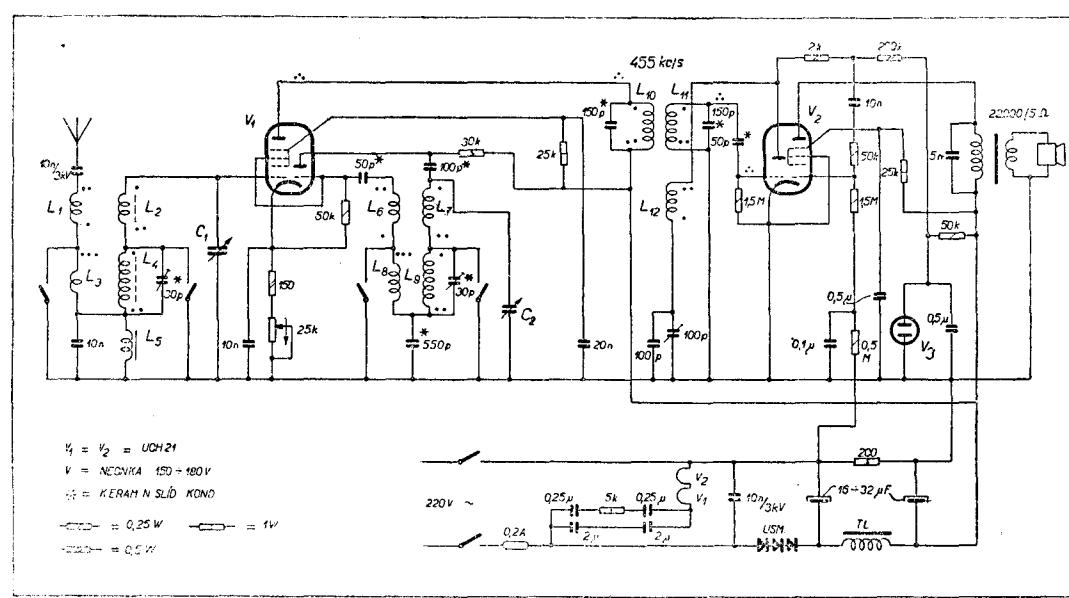
se snadno hledá. Miniaturní ladící kondenzátory 2×460 pF, který je dnes běžný, ještě více stavbu usnadní. Udané počty závitů u ladících obvodů L1 až L9, zvětšíme v tomto případě asi o 5 procent.

Uspořádání součástí je zajímavé tím, že kostra přístroje je dvoupatrová. První patro tvoří destička z duralu 1 mm, na ní jsou objímky elektronek, ladící kondenzátory (miniaturní Philips, jemuž je zkrácen hřidelik a upilován roh, aby se mohla zasunout směšovací UCH21; u nového 2×460 pF tyto násilnosti odpadají), výstupní transformátor, tlumivky L5 a TL, reproduktor, ellyty, stupnice; potenciometr hlasitosti a hřidelik pro šnúrkový převod, kondenzátor 2×0,5 μF na předním úhelníku a zadní destička z texgumoidu s přívodní šnúrou, vypinačem a antenní zdírkou, dále žhavicí kondenzátor.

Druhé patro tvoří vhodně utvářená destička z pertinaxu 3 mm, která nese hlavní součásti ladících obvodů. Je přišroubována na kostře ladícího duálu a u reproduktoru je podepřena selenovým usměrňovačem.

Kromě cívek, trimrů a kondenzátorů ladících obvodů je na pertinaxové destičce trimr pro řízení zpětné vazby; je to dodávací kondenzátor pro mf transformátor 125 kc, obě poloviny paralelně, umístěny tak, aby bylo lze dodačovat jej šroubovákem, otvorem v zadní stěně. Dále je tu přepínač rozsahů (výprodejní z Elektry pro vypínání reproduktoru; síťové mívají příliš velký odpór a nejsou proto vždy vhodné).

Stabilizační neonka, která osvětluje stupnice, má držák na reproduktoru; na gumoidové destičce by vadily její přívody



při demontáži během úprav součástí na destičce.

Cívky vstupních obvodů a mf transformátoru jsou k destičce upevněny naražením do vyvrtaných děr a zalepením celuloidovým lepidlem.

Cívky oscilátoru mají osu kolmo k cívkám vstupního obvodu, leží tedy vodorovně. To jednak zabrání vazbě krátkovlnních cívek se vstupními a hlavně umožní velmi široký rozsah šroubování jadérka. Nevidí totiž omezená výška skřínky. Obě jsou na jedné kostře, nesené celuloidovým nosičem tvaru U, v němž jsou díry pro průchod kostry cívek, a ta je do něho zalepena celuloidovým lepidlem. Celuloid zahřejeme ve vařicí vodě a kolem vhodného špalíku snadno zformujeme; při neúspěchu lze operaci opakovat. Držák je k destičce přišroubován šrouby M3. Veškeré vývody obvodů jsou přivedeny na zanýtovaná letovací očka — je to opravdu výhodné.

Toto uspořádání má hlavní výhodu ve velmi krátkých živých přívodech, statory duálů převádějí přímo k elektrodám elektronek, antenní přívod není příliš citlivý, a tak musí být stísněny jen dva živé přívody, totiž anodový přívod od heptody první UCH21 k mf trifu, a mřížkový přívod od mf trafa k mřížce triody druhé UCH21. *Mřížkový kondensátor je až u objímky této elektronky!*

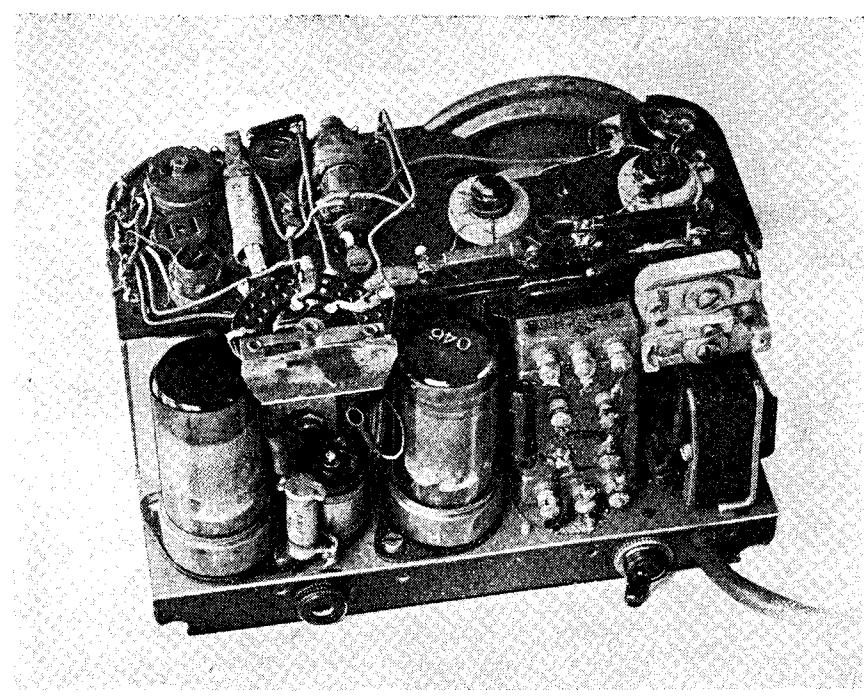
Přívod od mřížky oscilátoru k vazebnímu vinutí oscilátorových cívek není chouloustivý — vazební kondensátor je mezi patry — za ladícím kotoučkem.

Ostatní odpory a kondensátory jsou připojeny přímo na pájecí plíšky objímek a součástek. Při jednoduchosti spojení nečiní tento způsob potíž a spoje znamenitě zkráti.

Ještě jednu poznámkou: hřidelík pro náhon kotoučku stupnice volte o průměru 3 mm, při větším se na krátkých vlnách obtížně ladi. Jako pouzdra pro otáčení je použito zkrácené zdířky a hřidelík je vhodně osazena.

Tento způsob montáže, zřejmý ostatně ze snímků, dovoluje vyměnit elektronky po sejmítku zadní stěny, což u miniaturních amatérských konstrukcí nebývá. Je i jinak výhodný a účelný.

Pro ochranu před zkraty na kostru je



Miniaturní superhet bez skříně. V horní etáži cívková souprava a mf filtr s velmi volně vázanými obvody, pod tím ladící duál a reproduktor, mezi elektronkami antenní tlumivka L5 s kondensátorem, vpravo souprava „žhavicích“ kondensátorů, regulace zpětné vazby a výstupní transformátor. Za ním (neviditelný) selenový usměrňovač.

spodní strana duralové destičky pokryta lesklou lepenkou síly 0,25 mm, přilepené asfaltovou zalévací hmotou.

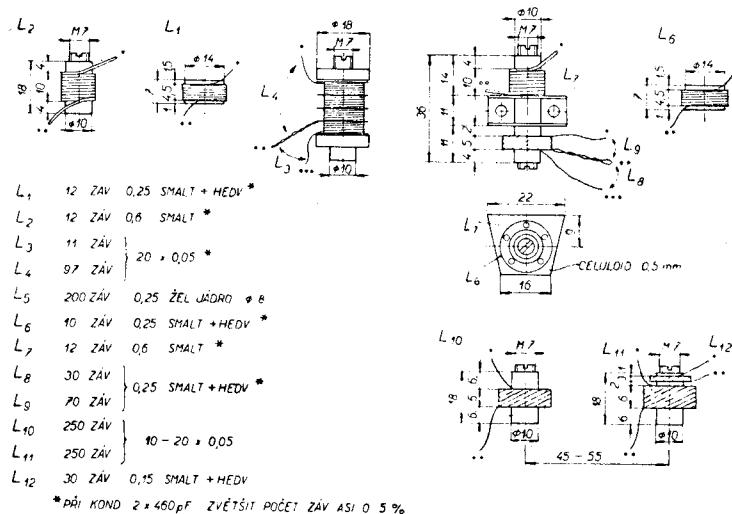
Vstupní ladící obvody jsou zapojeny prakticky souhlasně s návodem v E 11, roč. 1949, str. 254. Je použito vazby s antenou kondensátorem v ladícím obvodu, který je překlenut drobnou tlumivkou na uzavřeném jádře z výprodeje. Vyhoví však každá jiná tlumivka asi s 200 závití. Vazba kondensátorem je vhodně doplněna malou indukční vazbou. Tento způsob vazby (E 3/1949, str. 56) se osvědčil, uspokojivé výsledky dávala však i přímá vazba kondensátorem 30 pF za antenním vinutím k. v. na živý konec vstupního obvodu. Vazbu s velkou vstupní indukčností nelze použít, protože není dost místa —

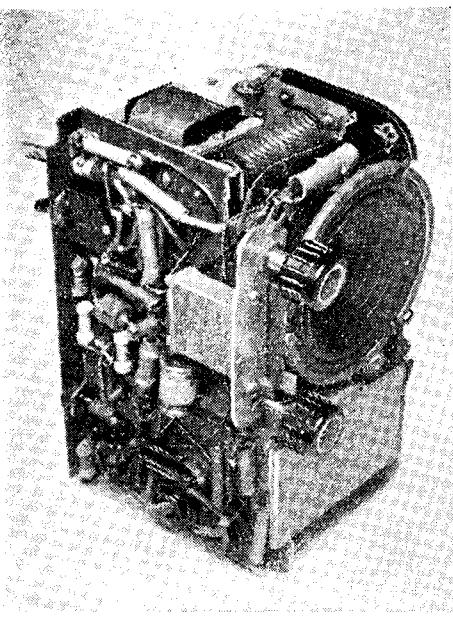
ledaže bychom cívky pro střední vlny umístili vodorovně.

Pro krátké vlny je vazba čistě induktivní. Antenní cívka krátkých vln (i mřížková oscilátoru) jsou distancovány od vlastního ladícího vinutí pro snížení kapacity. Tato malá komplikace přinese velmi přijemné rozšíření rozsahu. Vazební cívky byly napřed samostatně navinuty, napuštěny celuloidovým lepidlem a po uschnutí uklínovány vložkami z lesklé lepenky na ladící vinutí a opět přilepeny celuloidovým lepidlem. Krátkovlnné cívky byly navinuty napřed samostatně na trn průměru 9 mm a pak nasunuty na kostru 10 mm, jež za tím účelem byla mírně kuželovitě zbrošena. To je nejrychlejší výroba krátkovlnných cívek; po roztažení na žádanou délku napustí se celuloidovým lepidlem. Na kostře drží dobře vlastním pružením.

Pro střední vlny bylo použito kostry Palaba 6346; provedení s jádrem M7 dávalo horší výsledky. Jádra o průměru 10 mm jsou ovšem lepší. Vf kablik volme pokud možná silný a dobré kvality. — V oscilátoru bylo možno vynechat odporník až 100 ohmů v mřížce triody s dobrým úspěchem, přístroj je bez hvizdů.

Oscilátorové cívky jsou navinuty na výprodejně kostře prům. 10×36 mm se závitem M7×12. Na kostru navineme nejprve ladící vinutí krátkovlnné, přilepíme je celuloidovým roztokem, pak trubkovou kostru zasuneme do držáku, přilepíme a nasuneme krátkovlnné vazební vinutí, uklínujeme a přilepíme. Nakonec nasuneme oscilátorové cívky středních vln a opět přilepíme. Oscilátorové cívky jsou vinuty divoce na šablonu z rozříznuté zátky a svázáné nití a ještě měly malou vlastní kapacitu. Ačkoliv byly lakované, k trimu o kapacitě 20 pF musel být dán paralelní kondensátor 10 pF, aby bylo možno sladit na 1300 kc. — Paddingový konden-





Pohled pod kostru dokládá, že přes malou skříňku a početné součásti je úprava a montáž přehledná a snadná.

sátor byl zkusmo nastavován; okrouhlá hodnota $550 \text{ pF}/2\%$ vyhoví pro mezifrekvenční 455 kc.

Regulace hlasitosti kathodovým odporem první elektronky ovlivňuje poněkud frekvenci oscilátoru, nezbytné doladění při změně hlasitosti je však i na krátkých vlnách snadné, stanice při regulaci totiž nezmizí. Hodnota $25 \text{ k}\Omega$ je nutná pro úplné ztlumení přednesu místních vysílačů. V místech, kde nefrozi přemodulování první elektronky silným signálem místní stanice, je výhodnější obvyklý regulátor v mřížce koncového stupně. Tím se také zeslabují zbytky síťového bručení. Potenciometr pro regulaci hlasitosti musí být logaritmický, obráceně zapojený, t. j. hlasitost se přidává doleva; lineární záběr z počátku prudce a pak málo. Kromě toho by byl na počátku dráhy přetížen poměrně značným proudem UCH21. Kondensátor 10 nF , který blokuje kathodový odpor, musí být blízko objímky elektronky, jinak budete hledat nežádoucí vazbu; má být bezindukční. Odpory samotné smějí být dosti daleko, na př. odpor 150 ohmů je v přístroji uzemněn na kmitáku reproduktoru. Také kondensátor 20 nF , který blokuje stínici mřížky heptody, musí být blízko spodku elektronky. Zato stínici plech ve spodku elektronky se ukázal zbytečným.

Mezifrekvenční transformátor nemusí být stíněný; bylo použito cívky pro Philetu, jež byly před časem ve výprodeji, vyhoví však každé dobré cívky pro mf transformátory. Hlavně záleží na jakosti anodového obvodu, mřížkový je stejně zpětnou vazbou odtlumen. Jistě by velmi dobře vyhověl podle letošního E č. 6, str. 143, ale vzdálenost cívek musí být větší, asi 35 až 40 mm, jinak by resonanční křivka byla hrbatější než dromedár (obvody odtlumeny zpětnou vazbou). Nejčastější chybou superhetů s jedním mf transformátorem je přílišná blízkost cívek v mf filtru; konstruktéři si berou vzor ze stan-

dardních superhetů se dvěma mf stupni, kde resonanční křivka prvního filtru je zámkerně široká a druhý filtr je zase značně tlumen diodou a proto musí být vazba těsnější. U superhetu s jedním mf filtrem a ještě zpětnou vazbou odtlumeným, musí být vzdálenost obou cívek mnohem větší, aby bylo dosaženo správné vazby, jinak má každá stanice dvě maxima a uprostřed na správném ladění je slabá. Při kondenzátořích filtrů 100 pF nebude ani 50 mm mnoho. Mista je nad reproduktorem pro vzdálenost až 55 mm . Chcete-li mít opravdu dobrý výkon, je nutno tuto vzdálenost vyzkoušet.

Zpětná vazba je řízena stlačovacím kondenzátorem se slídovou izolací, původně určeným pro mf filtr 125 kc . Oba ladící elementy jsou spojeny paralelně, takže celková kapacita je asi 220 pF . Aby nastavení bylo jemnější, je paralelně připojen kondenzátor 100 pF . Dobře vyhoví i jiný, stlačovací kondenzátor 250 pF . Kdyby vazba nasazovala s klapným, bylo by nutno zmenšit počet závitů zpětnovazebního vinutí L12. Vazba musí nasazovat jako dech, jinak z přístroje nedostaneme maximum výkonu. Správnou funkci vazby ovšem poznáme teprve po sladění anodového obvodu mf filtru, protože ten odssává část energie z mřížkového okruhu. Proto provádějme změny na zpětnovazební cívce až po sladění mf. filtru, aby nebylo potřeba ji zase dovinovat.

Aby se vymezila kapacitní vazba mezi obvody filtru, jsou živé konce přivedeny na vnitřní vývody cívek; další zmenšování kapacitní vazby vložením stínicího plechu mezi oba obvody se ukázalo neúčinným, proto bylo opuštěno. Trioda pracuje nejlépe jako detektor s hodnotami uvedenými ve schématu, jejich změna vede k tvrdšímu nasazování vazby, a to jak hodnot mřížkových, tak anodových.

Jak bylo uvedeno, je anodové napětí pro detekci stabilisováno velmi jednoduchým prostředkem; autor použil dountavnyky o provozním napětí 148 V . Bez dountavnyky nasazovala vazba samovolně i při menším kolísání napětí sítě. Kondensátor paralelně k dountavce by stačil 10 nF , použitá dountavka však jevíla s ním sklon k rázování; s kondensátorem $0,5 \text{ }\mu\text{F}$ paralelně se chová zcela mravně.

Při použití odporu $50 \text{ k}\Omega$ jako srážecího svítí dountavka velmi pekně a stupnice slušně ozařuje.

Filtrací účinek kondensátoru pro zpětnou vazbu s odporem $2 \text{ k}\Omega$, odpor $50 \text{ k}\Omega$ v přívodu k mřížce koncového stupně a kondensátor 5 nF (stačí i $2,5 \text{ nF}$) u reproduktoru, vyloučily u přístroje potíže s toulající se mezifrekvencemi. Přesto byl přívod od anody koncové heptody přiveden na vývod výstupního transformátoru u železa, aby toulání bylo ještě ztíženo. Kdyby se tato nepříjemnost vyskytla, odstraní ji hladce kondensátor 100 až 200 pF připojený mezi odpory 2 a $50 \text{ k}\Omega$ k zemi. Také přemostovací kondensátor u výstupního transformátoru pomůže někdy uzemnit místo jen přemostění primáru.

Výstupní transformátor má mít převod $(22000$ až $25000)/5$ ohmů. Přístroj sice hráje i s přizpůsobením $7000/5$ ohmů, elektronka však není využita. Nedějte se proto svést malými transformátory se zmněným převodem, nebo dokonce transformátorem pro Talisman. Pro elektronku s tak velkým vnitřním odporem jako je

UCH21 měl by příliš nevhodné vlastnosti.

Autor vinul transformátor sám na jadérko z výprodeje průřezu $12 \times 17 \text{ mm}$ se vzduchovou mezerou asi $0,4 \text{ mm}$. Primář má 5000 závitů drátu $0,1$ až $0,12 \text{ smalt}$, občasně prokládáno hedvábným papírem; sekundár 76 závitů $0,5 \text{ smalt}$. Malé odpory — malé ztráty! Vzduchová meze ponechána; stačila by však asi poloviční.

Máme-li hotový transformátor vhodné velikosti na převod $7000/5$ ohmů, lze jej snadno převinout. První je zkouška do statečné indukčnosti primáru. Složitě vypládá, jednoduše se provede. Připojí se na sít 220 V st a nesmí se silně zahřát, tím méně brucet a vůbec jinak se zlobit. Doba zkoušky na zahřátí 1 – 2 hodiny. Je to zároveň zkouška závitové isolace. Dopravuje se nepřipojit na síť sekundár, nýbrž primář. Zmýlená platí pojistky (případně i jiné).

Vydrží-li transformátor tuto zkoušku, rozebereme jej a spočítáme závity sekundárního vinutí při odvýmení (transformátor se sekundárem u železa se pro tuto úpravu nehodí) a znova navineme jako sekundár počet závitů zn, vypočtený ze vzorce

$$z_n = 0,56 z_p \text{ pro původní převod} \\ 7000/5 \text{ ohmů, nebo}$$

$$z_n = 0,4 z_p \text{ pro původní převod} \\ 3500/5 \text{ ohmů.}$$

kde značí: z_n — nový počet závitů,
 z_p — původní počet závitů.

Původní drát vyhoví i pro nový sekundár, pozor však na závitový zkrat v primáru nebo i v sekundáru, který se u výkonné elektronky celkem neprojeval, ale doveď zcela zabít výkon heptody v UCH21. Úprava reproduktoru vystřížním membrány a nalepením ji látkou se neukázala účelnou.

V síťové části bylo pro vyhlazení proudu použito s úspěchem drobné telefonní tlumivky; je na kostře mezi duálem a reproduktorem, a na ní je isolační páskou připevněna isolační antenní kondensátor $10 \text{ nF}/33 \text{ kV}$. Elektrolytické kondensátory jsou Tesla $350/385 \text{ V}$, $32 \text{ }\mu\text{F}$, ale stačí i $16 \text{ }\mu\text{F}$, pro méně náročné i $8 \text{ }\mu\text{F}$. Zvláště vhodný je typ z výprodeje se skleněnými průchodekami, velmi malých rozměrů. — Jsou vedle ladícího duálu — u stěny skřínky, pod vstupními cívkami. — V záporném přívodu je odpor pro získávání předpěti, jehož hodnota $200 \text{ }\Omega$ dobré vyhověla, $250 \text{ }\Omega$ také, snížení na $120 \text{ }\Omega$ nejdeme místo, kde je vazba vysazena, ale Předpět je filtrováno členem RC , $0,5 \text{ M}\Omega$ a $0,1 \text{ }\mu\text{F}$.

Pro omezení žhavicího proudu je použito kondensátorů MP na 160 V ; jsou-li dva v serii, je bezpečnost skoro zaručena. Přesné nastavení žhavicího proudu (kontrolujeme napětí na vláknech) se provede odporem mezi kondensátory $0,25 \text{ }\mu\text{F}$.

Napětí na vláknech musíme kontrolovat až po plném nažhavení, jinak naměříme příliš nízké hodnoty.

Sladování bylo již v Elektroniku po- psáno mnohokrát, a to v roč. 1947 na str. 60 s přístroji; v roč. 1947 na str. 16 bez přístrojů, kromě toho je velmi zajímavé sladování pomocí krátkých vln, po- psané v roč. 1945 str. 20. Je tedy zbytečné se o tom šířit. Jako zajímavost uvedu sladování mf filtru ssací metodou, bez přístrojů:

Spustime přístroj na krátkých vlnách, při skoro zavřeném kondensátoru. Tam

jsou totiž silné stanice na pásmu 50 m. Antenu raději delší, aby se opravdu něco chytilo.

Přitáhneme zpětnou vazbu až nasadí a pokusíme se laděním nalézt nějakou stanici, což je celkem snadné. Malíčko rozladíme, aby zpětná vazba začala pískat. Nyní šroubojeme jadérkem anodového obvodu mf filtru, až najednou vazba vysadí — přitáhneme opět trochu vazbu — při dalším šroubování vysadí znova, až najdeme místo, kde je vazba vysazena, ale otočením jadérka o jednu otočku (případně méně) na kteroukoliv stranu, opět nasadí. Tehdy je anodový okruh naladěn na stejnou frekvenci jako mřížkový. Jednoduchá metoda, ale přesná i spolehlivá.

Slaďujeme-li podle pomocného vysilače, nahvízdneme mřížkový obvod na nulové zázněje, vazbu povolíme, okruh rádě utlumíme a slaďujeme anodový. Nebudeme-li dbát těchto malíčkostí, budeme dluho slaďovat špatně.

Nepokládejme sladění tohoto přístroje za podřádnou práci: při dobré jakosti cívky na střední vlny a při použití vazbě je vstupní obvod dosti selektivní a účinkem kompenzačního antenního vinutí jej antena dosti rozlučuje u kmitočtu kolem 1500 kc. Proto že dobré, má-li při sladění pomocná antena obdobná vlastnosti jako antena, jež bude v provozu používána.

Prodávaná stupnice je vzhledná a sladíme se s ní na některém hodně poslouchaném vysílači; že nebude souhlasit po celém rozsahu, to není snad k zoufání.

Do přístroje byly také na zkoušku zasazeny elektronky „Z“, bez záruky. Přístroj s nimi pracoval velmi uspokojivě.

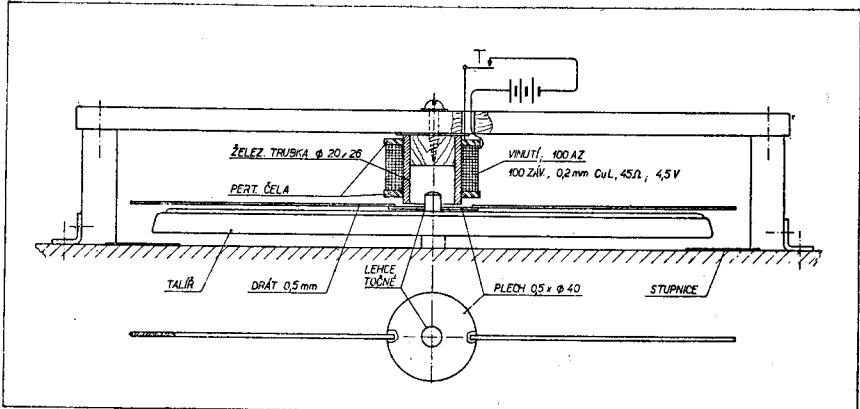
Zkušenější čtenář snad pochopil, že autor popisoval svůj přístroj proto tak podrobně, aby jeho konstruktivní zvláštnosti osvětlily dosti důkladně zejména začátečníkům. Ty totiž miniaturní přístroj jednoduchého zapojení nejčastěji upoutá, a popsaný aparát je podle přesvědčení autorova nejspíše s to přinést jim přiměřený užitek.

Malý televizní přijimač

Na zahraničním trhu se objevil v poslední době televizní přijimač, který má jen 14 elektronek a obrazovku o průměru 45 cm. Podstatné změnění počtu elektronek (asi na polovinu) bylo umožněno jednak důsledným použitím selenových usměrňovačů a kryštálových diod, jednak využitím nových usporných zapojení pro obrazovou i zvukovou část. Aparát je složen z jednotlivých malých dílů, které lze snadno oddělit. Opraváři byli zásobeni náhradními díly, takže při poruše vyhledají místo chyby a celou příslušnou část nahradí novou. Poškozené díly se zasílají do továrny, která je buď opraví nebo vyrádi. Tím se má nahradit nedostatek opravářů tv. přijimačů. (Radio Electronics, květen 51, str. 90.) H.

Vvf zesilovač

Spencer-Kenedy uvedl na trh nový zesilovač pro osciloskop který má zisk 30 dB, charakteristiku rovnou v rozmezí 40 kc/s až 100 Mc/s, maximální výstupní napětí 65 V eff, vstupní impedanci 180 Ω a obsahuje jen 14 strmých pentod. Používá se tak zv. pupinisovaného zapojení zesilovače (viz E 48, č. 12, str. 280.), jehož výstup je impedančně přizpůsoben impedanci destiček malým transformátorem, připevněným na obrazovce. S tímto zesilovačem je možno sestrojit osciloskop pro přímé pozorování fm a tv signálů. (Proc. I.R.E. duben 51, str. 80A.) oh



Jednoduché ELEKTRICKÉ STOPKY

Z elektrického gramofonu a několika drobnosti můžeme snadno a rychle improvizovat přístroj, který měří časy až do hodnot poměrně krátkých, rádové 0,1 vt, a to s chybou jistě menší než jakou mají obyčejné stiskací stopky při časech pod 1 vt.

Gramofonový talíř, ubrzděný regulátorem na 60 otáček za minutu a kontrolovaný po případě stroboskopickým kotoučem se 100 zubů unáší kotouček ze železného plechu, který jde volně, ale bez vůle, na střední trn. Kotouček má připájeny dva stejně dlouhé dráty, které přečerpívají talíř až na stupnici, položenou pod talířem, na základní desce gramofonu. — Nad zmíněným kotoučkem je elektromagnet s jádrem z železné trubky; je držen v ose talíře přísným nosníkem a dvěma podpěrami. Do cívky elektromagnetu jde proud, a když prochází, je kotouček přitažen k trubkovému jádru. Když chceme začít měřit čas, přerušíme proud v elektromagnetu na př. rozpojovacím tlačítkem nebo relém, které je ovládáno pozorovaným zjevem. Pak rázem sklesne destička na talíř a je jím unášena i s dráty, z nichž jeden má nabavený konec a působí jako ručička. Když pozorovaný děj končí a do cívky je opět zaveden proud, přitáhne elektromagnet kotouček, který se prakticky okamžitě zastaví. Při začátku měření byl natočen tak, aby ručička ukazovala na stupnici 0. Po skončení odečteme čas v desetizávěrných vteřinách, i jemněji, a s počítáním celých otáček můžeme měřit i na libovolný počet vteřin.

Hlavní údaje ke stavbě jsou v připojeném obrázku a nepotřebují doplnění. Prostý přístroj snese ostatně i dosti podstatné obměny, jsou-li účelné z výrobních nebo funkčních důvodů. — Zařízení nahradilo drahé laboratorní stopky při kontrole elektronkového časového spinače s rozsahem 0,1 až 100 vt, u něhož jinak nebylo snadné kontrolovat desetinové a vteřinové časy. P.

Dva prosté stroboskopy

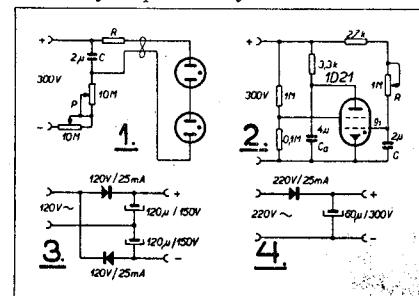
V laboratoři je častým úkolem pozorovat rychlé periodické mechanické zjevy (otáčení ozubených kol, kontrola chodu vibrátoru a pod.). K tomu se dobré hodí t. zv. stroboskopy, t. j. přístroje, které dávají krátké světelné záblesky s měnitelným kmitočtem. Synchronováním kmitočtu záblesků s pozorovaným dějem je možné zdánlivě zastavit pohyb, což umožňuje pohodlné pozorování i fotografování. Princip je každému znám: podle t. zv. stroboskopického kotouče se nastavují správné otáčky gramofonového motoru.

Složitá a dražá zařízení, která se pod jménem strobotac, stroboton a pod. objevila na světovém trhu, skládají se většinou z oscilátoru s měnitelným kmitočtem a ze speciální výbojkou, která dodává krátké záblesky. Toto zařízení je možné pro jednodušší práci snadno improvizovat běžnými prostředky.

1. Nejjednodušší úprava je na obrázku. Dvě stabilizační výbojky (nejlépe s elektrodomi spirálovými a s čírou baňkou) pro napětí 70 až 85 V jsou v serii a tvoří s kondenzátorem C a dvěma potenciometry P jednoduchý relaxační oscilátor (pilových kmitočtů). (Proud doutnavkou, a tedy i průběh svítivosti je z krátkých, pravidelně opakoványch impulsů — derivační pily. P. r.) Potenciometry P je možno řídit kmitočet oscilátoru a záblesku. Odpor R je k ochraně doutnavek před přílišným vybíjecím proudem a bývá podle typu doutnavky mezi 1000 až 2000 Ω. Světelný výkon tohoto zařízení je poměrně malý, postačí však pro pozorování v místnosti se značně ztlumeným osvětlením.

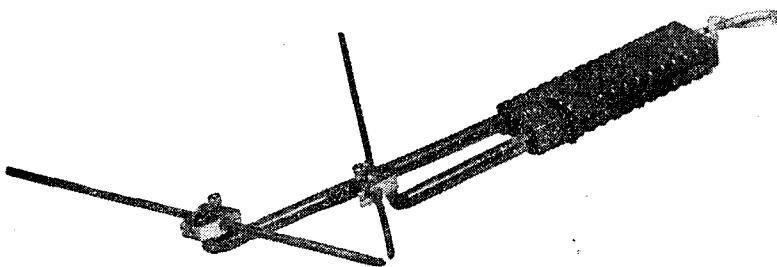
Máme-li k disposici thyratron se studenou kathodou, nebo dokonce speciální výbojku pro stroboskop, je možno sestrojit dokonalejší zařízení podle obrázku 2. Relaxační oscilátor je vytvořen obvodem R-C-g1. Vystoupí-li napětí na g1 nad zápalnou hodnotu, thyratron zapálí a výběje jak kondenzátor Ca, a vydá světelný záblesk. Po vybití obou kondenzátorů thyratron zhasne. Tento stav trvá tak dlouho, dokud napětí na g1 znovu nedostoupí zápalné hodnoty.

Napájecí zdroje pro obě zapojení mohou být velmi jednoduché. Pro 120 voltové sítě je nejlépe použít jednoduchého zdvojovovače (obrazec 3), pro 220 V sítě postačí jednoduchý usměrňovač. Protože odběr proudu je malý, je v obou případech na výstupu 280 až 300 V, což postačí pro dobrou funkci. (Radio Electronics, duben 1951, str. 45 a květen 1951, str. 62.) O. H.



TECHNICKÉ POMŮCKY

pro laboratoř a dílnu



Miloš HANSA, TESLA - Elektronik

Nýtování na vrtačce

Popsaný způsob se hodí na rozhráňní materiálu, který byl k tomu účelu před-soustružen. Tak se např. zanýtuje trn do příložky u dynamického reproduktoru. Do vřetene vrtačky je za stopku upnut masivní disk s půlkulovitou jamkou na čele, vzdálenou od osy o jistou excentricitu e . Jamka může být několikrát v různých vzdálenostech od středu. Nýtovaná část je upevněna na stolku vrtačky souose s vřetenem. Mezi ni a diskem je vlastní nýtovací nástroj; je to ocelový trn, zakončený nahoru kuličkou stejněho průměru jako jamka v disku, dole rovnou čelní plochou s drážkou půlkruhového profilu. Po spuštění vrtačky tento trn „tančí“ po spodním dílcí a tlakem vřetene jej postupně formuje do žádaného tvaru. Tak je možno i velké průměry nýtovat na poměrně slabém stroji; jinak by bylo nutno použít velkého lisu. Excentricita jamky v disku k délce nýtovacího trnu má být asi 1:8 až 1:10. (Obrázek 1.)

Lapování vrtačích zdírek

nebo hlazení ložiskových pouzder se také dá provádět na tak jednoduchém stroji, jako je vrtačka. Stačí k tomu smyčka z ocelového drátu přiměřené síly, zkroucená podle obrázku 2. Eliptické zakončení má být o něco širší než průměr pouzdra; rychlým točením a pravidelným pohybem vzhůru a dolů za stálého mazání se vnitřní stěny rychle vyhladí.

Pojištění šroubového převodu

Je-li nebezpečí, že se šnekový převod v nějakém mechanismu může přetížením zničit, pomůže úprava podle obr. 3. Šnek je posuvný podél osy hřídelíku, opatře-

Na titulním snímku oblouková spájecí lampa, pravý autogen domácího pracovníka.

Obrázek 1. Roznýtování (zaválcování) trnu do podložky pomocí vrtačky. — Obrázek 2. Snadné a rychlé vyhlazení (lapování) vrtačicí zdírky nebo ložiskové pánve na vrtačce. — Obrázek 3. Zajištění šroubového kola před poškozením pružným uložením šroubu. — Obrázek 4. Pomůcka k dělení kruhu až na 15 dílů. — Obrázek 5. Doraz do universální hlavy v soustruhu usnadňuje výrobu většího počtu stejných kolíků. — Obrázek 6. Průbojník s vyhazovacím trnem, který zároveň umožní nasazení průbojníku na vyznačený střed budoucího otvoru.

podává obrazec 4 a snímek. Popsané provedení je nutné v zájmu přesnosti; vůle ložiska, ať vzniká už při výrobě nebo oproti, je nepřípustná.

Ocejchujeme si pomůcku zkusemo tak, že od obou bodů R vedeme rysky ke středu čepu. Pak ramena rozvezeme na nějaký úhel, třeba 45°, a fixujeme na př. svěrkami. Vzdálenosti bodů R jako poloměrem opíšeme kruh, nejvhodněji odpichovacím kružitkem na vyleštěném plechu. Tento kruh zkusemo, ale pečlivě rozdělíme na sedm dílů. Nově vzniklou délku, stranu sedmiúhelníku, která je přirozeně menší než strana šestiúhelníku ($R - R$!) naneseme opět symetricky vzhledem ke středu na obě rysky, tedy tak, aby jejich spojnice byla rovnoběžná se spojnicí $R - R$. Stejným způsobem přenášíme strany 9, 10, 11, 13, 15 event. víceúhelníků, čímž se stále blížíme ke středu čepu. Vyražením odpovídajících čísel je práce skončena. Kromě větších než je uvedeno není nutno zanášet čísla chybějící, protože na 3 a 4 díly kruh snadno rozdělíme bez pomůcky, dělení na 5 máme v 10úhelníku.

Vzdálenost bodů od středu rámén je také možno vypočítat, ale výsledky, které by konily zlomky milimetru by bylo těžko z měřítka přenášet.

Dorazová vložka mezi čelisti universálky

(obrazec 5 a snímek), je velmi vhodná při „seriové“ práci, pokud se o ní v domácí dílně může mluvit. Někdy potřebujeme několik stejně dlouhých svorníků, rozpěracích trubiček nebo podobně. Čelisti sklišidla se pohybují ve výřezech vložky, točené předměty se opírají o střed. Upichovací nůž v suportu přesně nastavený pak zaručuje naprostou stejnou délku předmětu.

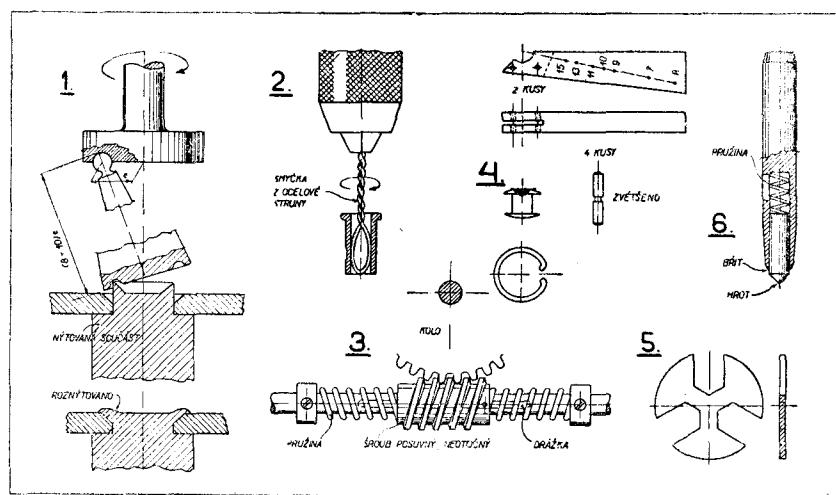
Průbojník se středici špičkou

(obrazec 6 a snímek).

Dá se upravit z obyčejného průbojníku, i když není téhož druhu, jako v obrázcích. Potřebujeme jen vsouvatelný trn se špičkou a přiměřeně silnou šroubovou pružinou. Takto upraveným nástrojem vyrazíme otvor daleko přesněji tam, kde má být, než když nemáme kontrolu středu.

Obloukovka pro sváření

V tomto časopise byly již několikrát popsány různé úpravy pro amatérské sváření



obloukem. Přinášíme další návrh na snímku a výkresu 7. Rukojetí držáku je ze dvou silných pertimaxových desek rozměru $150 \times 50 \times 10$ mm, stažených k sobě třemi zapevněnými šrouby. Ramena jsou z hraněného železa Ø 8 mm, isolovaná pertimaxovými trubkami. Krátké rameno má závit M8 a posouvá se při práci isolací matkou, na př. z textgumoidu. Na konci závitu je vsazena ocelová kulička, která klouže v dráze mosazné vodicí trubky, aby se rameno při vrtání nenatačelo. Před vrtáním dér Ø 8 mm a ostatních mezi oběma deskami držáku, vyryjeme trojhrannou špičkou co možná hluboké drážky v místech, kde tyto podélné otvory mají být. Vznikne tím vedení pro vrták, který by se jinak z dlouhé dráhy snadno odchýlil. Ostatní podrobnosti už snadno pochopíme z obrázků (obraz 7 a fotografie).

Vrták — výstružník

V zahrazení je patentován nový druh vrtáku, který má na pracovních břitech vsazený plátky tvrdého kovu. Takový nástroj můžeme si však sami udělat z dobré oceli, a při správném zakalení špičky není ani tvrdých kovů třeba. Hodí se zvláště při malo běžných průměrech, které není vždy možné koupit. Obraz 8 ukazuje podrobnosti.

Paralelní svěračka

Tak, jak je uvedena na obrazu 9, dá sice poněkud více práce, má-li být zhotovena tak, aby odpovídala svému názvu, ale má v rovnoběžném pohybu čelisti velké výhody. Princip je snad dosti zajímavý a dá se využít i jinde.

Vrtání koulí

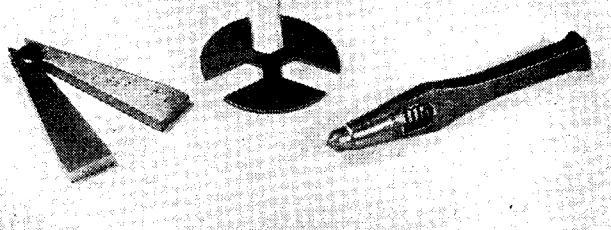
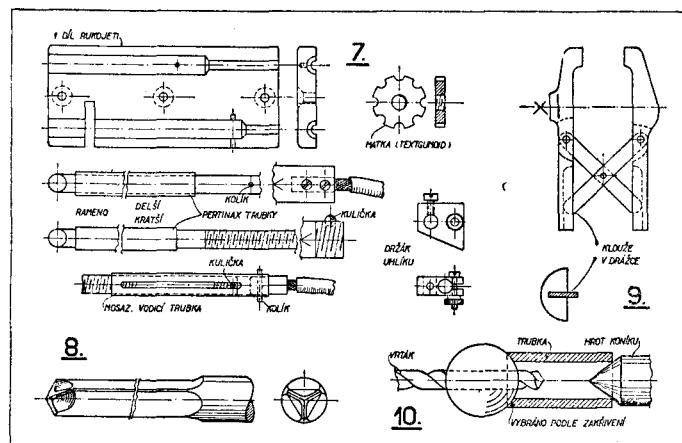
přesně v průměru na soustruhu (obraz 10) usnadní krátká trubka, opřená o hrot

Obrázek 7.
Součásti
obloukovky
pro spájení.

Obrázek 8.
Domácí vyrob-
telný vrták. —

Obrázek 9.
Rovnoběžná
svěračka. —

Obrázek 10.
Přípravek
pro průměrové
vrtání koulí.



Přípravek pro
dělení kruhu,
doraz pro upí-
nání do univer-
sálky a průboj-
ník se středi-
cím hrotom.

koníku a tlačící kouli proti vrtáku. Špička vrtáku a hrot koníku musí mířit přesně proti sobě.

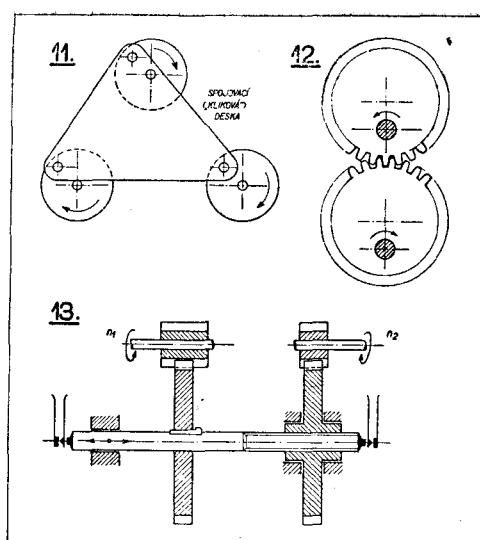
Neobvyklé mechanismy

- Tři rovnoběžné hřídele, rozasazené přibližně ve vrcholech rovnostanného trojúhelníku, mají mít stejně otáčky stejného smyslu. Je možno opatřit je ozubenými koly a všechna tři kola pohánět čtvrtým, umístěným v geometrickém středu. Jiná možnost je spráhnout všechna tři kola, ovšem s přizpůsobenými zuby, řetízkem, a pohánět jednu z hřídelek. Provedení na obrazu 11 je jednodušší než obě předešlá. Každá z hřídelek má kličku nebo kouzouček s čepem stejně eccentricity a všechny tři čepy jsou spojeny trojúhelníkovou deskou. Kterýkoliv z hřídelíků pak poháněn, unáší ostatní.

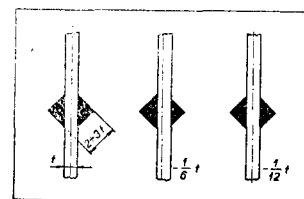
- Dvě stejná ozubená kola, stejně eccentricky nasazená na svých hřídelích dají ten výsledek, že rovnoramenný otáčivý pohyb jednoho hřídele způsobí sinusově modulovaný pohyb druhé. (Obrázek 12.)

- Hřídel s ozubeným kolem je na jedné straně uložen v běžném kluzném ložisku. Na druhém konci hřídele je vyříznut závit. Pro ten je tu odpovídající matka, která se také otáčí, a to zase v kluzném ložisku. Matka je opět ozubené kolo se závitem uprostřed. Obě kola dostávají pohyb od nějakých kontrolovaných mechanismů. Jsou-li jejich otáčky přesně shodné, pak hřídel stojí na místě. Při rozdílu otáček se hřídel axiálně posune tím či oním směrem a způsobí elektrický kontakt nebo mechanicky chod vyrovnaní. (Obrázek 13.)

Původní použití uvedených systémů úmyslně neuvádime, abychom čtenáře neovlivňovali. Je lépe, poználi konstruktérům, když má po kterém způsobu sáhnout.



Obrázek 11. Sdružení tří rovnoběžných hřídel k točení týmž smyslem a rychlostí (třetí hřídel může být pomocný, když na př. potřebujeme jen dva). — **Obrázek 12.** Výstředná ozubená kola dají plynulý („stejnosměrný“) pohyb se sinusovou superposicí. — **Obrázek 13.** Mechanismus, který prozradí nesynchronnost i „fázový posun“ hřídel n1, n2.



Tlustý
ukazatel,
přesné
nastavení

Zdá se, že pojmy v nadpisu jsou protikladu a vzájemně se vylučují. Tloustek ručka, jakou mají na př. stupnice přijímačů, sotva můžeme nastavit přesněji než na polovici jejího průměru, a ještě k tomu bývají značky na stupnici tak silné, že ani podle nich není možno pracovat lip. — Potřebujeme-li však v některém případě nastavení přesnější — na př. k vyznačení polohy hlavního ladicího kondenzátoru na střed pásmá, pro dodlážování pomocným zařízením — pomohou čtverečkové nebo kosočtverečkové značky, nakreslené přesně souměrně k ose ručky v žádané poloze. Pripojený náčrtek ukazuje, že se tak dá rozsehnout posunutí ručky o dvanáctinu její tloušťky. Na původním výkresu byla totiž ručka široká 6 mm, a na pravém obrázku je její osa vysunuta o 0,5 mm. Při ručce šíře 1 mm a stupni dlouhé 200 mm je pak možno nastavit přesně na 0,1 mm, t. j. na 0,5‰. To jsme ovšem na hraniči chyb, působené paralaxou, kterou zase pomůže omezit zrcadlový odraz ukazatele ve skleněné destičce, na níž je stupnice. — Použitím řetízku čtverečkových značek můžeme obsadit souvislý sled dílků. Podmínkou přesnosti je, aby značky byly nakresleny přesně souměrně na žádanou osu.

Nové krystalové diody

Britská Thomson-Houston uvedla na trh nové krystalové diody, které jsou menší než běžný čtvrtwattový odpor. Obal je vyroben kovovou trubičkou, která tvoří jeden vývod. Druhý vývod prochází skleněnou perlou, takže celek je hermeticky uzavřen. Drátek je ke germaniové destičce přivářen, proto dioda neobsahuje zalévací vosk a snese teploty až 150°C a velké mechanické otřesy. (Electronic Eng., červen 51, str. 9.)

HODNOCENÍ PŘENOSEK

bez měřicích přístrojů

Odpor proti reprodukování hudbě je dávno na trvalém ústupu. Pozorujeme však i jiný přiznacný zjev: mizí nezadržitelně i lhostejnost hudebníků. Je stále větší počet těch, kdož sami hudbu provozují a vzápěti s požitkem naslouchají hudbě reprodukováné. Do tábora „skalních odpůrců“ reprodukováné hudby se dnes hlásí již jenom zapísáhlí nepřátelé hudby vůbec, a potom lidé s příliš citlivým hudebním sluchem, kteří měli to neštěstí, že dosud nikdy neslyšeli krásně reprodukující přístroj a vzorně nahranou gramofonovou desku.

V žádném jiném umění jako v hudbě neplatí tolik známé pravidlo, že nezáleží jenom na pojmu „co“, nýbrž také na neodmyslitelném „jak“. A toto požadované „quale“ nakonec rozhoduje o postoji každého hudebně cíticího jednotlivce k reprodukování hudbě. Stejně jako nešetrná ruka nějakého nešťastníka může na okamžík pohřbit i obecně uznáne veledìlo, zatím co se pouhá hudební drobnústka pod prsty pravého umělce rozzaří v klenot vzácné krásy, tak tatáž gramofonová deska, jejíž reprodukce na špatném zařízení popouzela ledá k soustrastným úsměvům, na dobré reprodukujícím přístroji strhne a uchváti.

Psali jsme v této rubrice nejednou o tom, co všechno je předpokladem dobrého poslechu. Ponechme dnes stranou reprodukující zařízení (rozhlasový přístroj nebo gramofonový zesilovač) a mechanismus motorů; předpokládejme, že obojí je v pořádku, a povšimněme si, jaký význam pro zmíněné již „quale“ má přenoska. Nehodláme vám radit, kterou přenosku si máte opatřit, a budeme se zabývat jenom možnostmi a způsoby jejího zkoušení.

Tvrďovalo se, že stálé poslouchání rozhlasového přístroje a gramofonové desky otupuje hudební vnímavost pro kvalitu zvuku. Kdyby tomu tak bylo, nemohli byste svou přenosku spolehlivě nikdy překontrolovat. Sám zastávám opačný názor. Poslech dobré reprodukováné hudby může náš sluch přímo nastražit na různé akustické jemnosti, jichž jste si dříve nevšimali. Naučíte se rozlišovat kvalitu jednoho a téhož tónu na různých nástrojích, a brzy i na témež nástroji v rukou téhož hráče, vyvine se vás poslech akustiky prostorové, t. j. časem poznáte, že táž skladba zní v provedení téhož orchestru pod týmž dirigentem v různých koncertních síních s takovou zvukovou odlišností, až vás to překvapí. Tomuto zbytšenému poslechu vás nenaučila koncertní síň, neboť i na její zvukové kvality si zvykáte a upadáte v pokusu její akustické podmínky prohlásit za zákon. Vás sluch k prostorovému vnímání hudby, ač se to zdá paradoxní, je rozvíjen právě gramofonovou diskotékou; obsahuje-li záznamy z různých zemí a rozličných výkonných těles, nemáte ve svých příhradkách zředou hmotu nějaké zvukové uniformity, nýbrž různorodou sbírku pestrých zvukových barev a odstínů. Pokud jde o akustiku, můžete se z tohoto souboru desek

mnohem naučit, ovšem za předpokladu, že neztráte kontakt s živou hudbou. Čím bude tento styk vydatnější, tím lepší bude asi „vyladění“ vaši domácí reprodukování hudby a tím dokonalejší a důkladnější kontrola vaši přenosky.

Znakem dobré přenosky, která nemá být obdařena žádnými zbytečnými a rušivými pazuvky, je především tónová a rytmická věrnost, čili přenoska má v přesné výšce, dynamice a časovém trvání reprodukovat zvukový záznam. Má-li či nemá vaše přenoska tyto vlastnosti, to poznáte občasným nebo soustavným zkouškami při přehrávání desek, t. j. takovou regulaci korekčních obvodů zesilovače, aby se přednes co nejvíce přibližoval živé, skutečné hudbě.

Hrajete-li sami na nějaký nástroj, dejme tomu na housle, snažte se nařídit svůj rozhlasový přístroj nebo zesilovač především podle tohoto nástroje a poznámenejte si nastavení řídicích knoflíků na připravený arch. Nejste-li sami výkonné hudebníky, kontrolujte věrnost své přenosky poslechem toho nástroje, který máte ve zvláštní oblibě a který se vám nejvýrazněji zapsal do sluchového ústrojí. Můžete to být stejně dobře flétna jako violoncello, fagot nebo basa; máte-li některý z těchto nástrojů dobře ve svém uchu, je to pro prováděnou kontrolu přímo neocenitelná pomůcka. Povšehně bych pro správné nastavení znova opakoval známé pravidlo, aby se sluchové kontrolovalo zvuk těchto nástrojů: housle, hoboj (nosové zbarvení a zejména věrnost hořejších tónů) tympány a varhany.

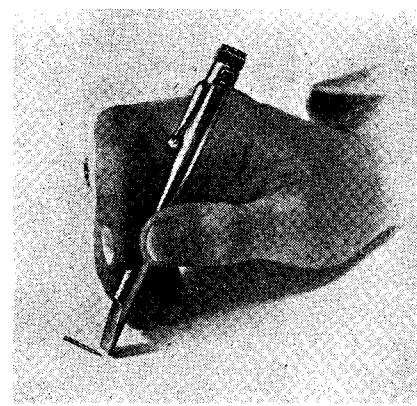
Tím se ovšem už ocítíme u nezbytné schopnosti: kontrolovat poslechem nejenom ojedinělý nástroj, nýbrž celé jejich skupiny nebo početný soubor. K tomu je samozřejmě zapotřebí jisté zkušenosti, kterou nejsípe můžete dát návštěva v koncertní síni. I zde bude znamenitou pomůckou zápis, že ta a ta deska nejlépe zní za takového či jiného vyladění, nastavení korekcf. Nebudete-li hned s to vyznat se v orchesterálním tutti a podle něho svoje reprodukující zařízení vyladit, můžete jen trochu trpělivosti, neboť průběhem skladby vám přijdou jednotlivé nástroje ku pomocí a přivíráním nebo otvíráním výškové clony se nakonec přiblížíte žádoucímu zvuku. Na orchestru zvláště dobré můžeme překontrolovat, jak přenoska vyhovuje v rytmické reprodukci, zda tóny nerozmazává nebo přímo neskresluje. Poznává se to markantně zejména na skupině nástrojů bicích.

Vidíte tedy, že hlavním kriteriem je nakonec vaše sluchové ústrojí a jeho akustická zkušenosť. Jste-li v koncertní síni nuceni se podřídit objektivním zvukovým zákonům, platným pro všechny posluchače, na reprodukujícím zařízení si přehrávanou skladbu můžete subjektivně modifikovat, t. j. můžete ji nejen po dynamické stránce, ale i po stránce zvukové dát značně odlišnou podobu. Ale pamatujte si, že jen malokdy budete na desce napravovat hříchy mixérů; obyčejně budete hřešit sami. Nemusíme zde šíře rozvádět známou skutečnost, že s rozširováním kmitočtové-

ho rozsahu k výškám vzrůstá i šum, až na konec nepřijemné syčení přesáhne slyšitelnost formantů, jež bychom chtěli slučem zachytit jako při provozování živé hudby. Mnoho posluchačů reprodukováné hudby přesto důsledně nařizuje tónovou clonu na krajní výšky a šum se neleká. Věří totiž, že se tím nejvíce přiblížili pravému zvuku. Toto „honění výšek“, jak tomu diskofilové říkají, nás může od pravé hudby zavést stejně daleko, jako jejich brutální odřezávání clonou. Musí nám jít stále o věrnost celku, a nikoli o detail několika jednolivých tónů. Nač nastavovat rozsah do 10 000 kmitů, když o staré desce víte, že její záznam dosahuje ztěží poloviny? Sám patřím k těm, kdož výšky nezanedbávají, šum jehly mi vcelku nevadí a smíruji se s ním, jen abych dostal reprodukci, která se skutečně hudbě přiblížuje. Ale přes dlouhá léta poslechu gramofonové hudby a jistě i návyku na ni nedospěl jsem k tomu, abych napopláhal hrál výšky naplno a tím stupňoval šum na nejzazší mez. A mohu po dlouholetých zkusenostech říci, že si ani jediný hudebník, který u mne byl návštěvou, nikdy nepři větší podtržení výšek, ale v mnoha případech jejich přítulmení, protože tak se mu reprodukována skladba zdala věrnější. Na mnoha svých přátelích jsem ovšem pozoroval totéž, co jsem postřehl sám na sobě: touha po věrnosti, a tedy také po výškách, naučí nebát se šumu a takřka ho nevnímat. Ale „est modus in rebus, sunt certi denique fines“, „má všecko svou míru a určité meze“ jak nám to krásně přeložil v Horákových Satirách zasloužilý znalec antického básnického. — Tím ovšem naprostě nechválíme ty, kdož odstraňují šum gramofonové jehly skoro úplně, arci za tu cenu, že jim zmizí všechn rozdíl mezi flétnou, klarinetem, fagotem a nakonec pomalu i mezi houslemi a klarinetem. Před takovýmto poslechem je nutno důrazně varovat; hudba se tu rozplývá v nějaké mlhavé neurčitosti a veškerá krása barev je ta tam.

I regulace hlasitosti má vliv na kvalitu tónu, který správně vyzní jen při určitém stupni dynamiky. Na štěstí pro naše okolí je při nahrávání na desky tato dynamičnost daleko za silou zvuku v kon-

Kapesní mikroskop se zvětšením 24× a s měřítkem v optickém poli, znamenitá pomůcka pro diskofila. Můžeme jím nejen posoudit opotřebování hrotu jehly na různých materiálech desek a v různých přenoskách, ale také kontrolovat stav drážek na deskách nových i hraných a prohlížet jemné mechanismy přenosek.



certní sfini a snadno správného odhadu potřebného forte můžete dosáhnout. Chcete-li zkontovalovat výkon své přenosky, musíte umět tuto mez odhadnout a neprekračovat ji. Varujeme před příliš hlučným přehráváním, zvuková věrnost nástrojů tím trpí. Ale upozorňujeme zároveň na známou pravdu, že při zeslabování potřebného stupně sily mizí s dynamičností i barevnost orchestru a tím kvality jednotlivých nástrojů.

Nikdy neškodí, namontuje-li si gramofil na reprodukujícím zařízení dvě přenosky. Má to praktickou bezpečnostní cenu, když náhodou jedna z nich vypoví službu, ale je to účelné i při vlastním přehrávání. Desky totiž nebývají při výrobě vždy stejně kvality, a když vám někdy na některé desce lepší přenoska selže, může dobré služby prokázat ta horší. Ale také střídání dvou přenosok při kontrolním přehrávání skladby má svůj smysl pro nastavování barvy přednesu a pro vaše záznamy.

Nebojte se jich! Nejsou přece spojeny s nějakou zdlouhavou námahou. Jako můžete mít na sáčku desky nebo přímo na jejím okraji poznámenáno, kolikrát jste ji přehráli, jako můžete mít záznam o tom, jak převleme daleko o díl slibovaných 3000 přehrávek a jak blízko k svému pravděpodobnému konci má vaše „věčná“ jehla, tak také můžete mít jednou pro vždy zapsáno nebo graficky znázorněno správné nastavení řídicích orgánů pro tu či onu desku. Ale nebude ani na škodu, budete-li si zapisovat, kdy a co jste přehráli sobě nebo svým hostům. Budete-li to dělat několik let, ani netušíte, jak hluboko tím nahlednete do vlastního nitra.

A ovšem i do povrchu přehrávaných desek! Zacházíte-li s nimi opatrne a máte-li je řádně uloženy, vydrží velmi mnoho, zvláště ovšem desky kvalitně lisované, daleko více, než průměrný diskofil myslí. Mnohé desky můžete přehrát dvěstíkrát, třista krát, a stále ještě uvádějí náročné posluchače do vytření. Jsou ovšem jiné, které nemají takovou odolnost. Budí hned poznámenáno, že při lisování ze stejně kvalitního materiálu bývají ty desky „přerušené“, jak vulgárně, ale velmi trefně říkají technikové, tedy desky, jejichž dynamické rozmezí není v pořádku. Budete-li vyzbrojeni drobnohledem a zvyknete-li si jím prohlížet desku před přehráním a po přehrání, stanete se i zkušenějšími kupci desek, neboť cvik dělá mistra a vy budete pro nějaké době s to i prostým okem odhadnout, jakou asi trvanlivost ten či onen záznam slibuje a jak se s ním hrot či jehla vaši přenosky bude snášet.

I dobrá lupa, zvětšující třeba jen šestkrát, je cennou pomůckou. Je-li opatřena skladacím stojánkem, po mnoha stránkách mikroskop nahradí a chybí jí snad jen to, že mikroskop mívají průhledové měřítko, které umožňuje zjistit na př. rozteč drážek nebo odhadnout poloměr hrotu na jehle. K témuž účelu můžeme použít zvětšovacího přístroje fotografického způsobem, udaným v 7. č. t. 1. na str. 175.

Snad jste až po dnešní den kontrolu své přenosky a tím vlastní celého svého reprodukujícího zařízení považovali za zbytečnost a nechtili jste se jí zabývat. Věnujte při přehrávání svých desek potřebnou pozornost i této kontrole! Přinесete vám to víc radosti a duševního obohacení, než se domníváte.

V. F.

RAVELOVO „BOLERO“

Maurice Ravel: Bolero — České filharmonie — Řídí Roger Désormière — Supraphon 16621 — 16622 — V

Španělské bolero není tak starý tanec, jak bychom se domnívali, neboť je vymyslil a po prvé zatančil španělský tanecík Zerezo teprve roku 1780. Tanec se však ve Španělsku okamžitě ujal a došel velké obliby, která nepominula až po dnešní den a tvrdosťně výrazný rytmus bolera ve tříčtvrtém taktu, vyznačovaný pravidelně tamburinami nebo kastanětami, je něčím, co dávno přešlo do sluchu a také do hudby celého světa jako neodlučně rytmické charakteristikou krajů za Pyrenejiem.

Maurice Ravel přišel do Španělska po prvé rok 1907 ve svých 32 letech a pod silným dojmem této návštěvy napsal tehdy svou „Španělskou rapsodiю“, k níž se později řadily další skladby na španělská themata. Jednou z posledních skladeb, inspirovaných rytmami a barvami slunné Andaluzie, je známé Bolero, které autor připsal tanecíci Idé Rubinsteinové. Ravel sám se vyslovoval o této skladbě dosti pochrlivě a námět autenticky poznámenán jeho výrok, že tuto skladbu právě by stejně dobře napsal kterýkoli žák konservatoře, jakmile by si uvědomil danou úlohu: totiž monotoničně opakovat až do omrzení týž motiv a pomáhat mu při každém dalším opakování jenom novou instrumentaci. Mezi znalci Ravelova umění tento soud budil ovšem spíše veselí než rozpaky, a co se našeho skromného mínění týče, ochotně Ravelovi přiznáváme, že byl o konservatořích opravdu vysokého mínění; přáli bychom jim, aby výše citovaný výrok uváděl když již ne napořád, jak si to Ravel představoval, tedy alespoň často v hudební skutečnosti.

Zdánlivě jednoduchá ravelovská úloha není totiž tak docela jednoduchá. Dva malé bubinky vytučují nejprve v pianissimu po čtyři takty rytmus bolera, který prostupuje bez přerušení celou skladbu. Violy a violoncella se k tomu ozývají svými pizzikaty. Pak v pátém taktu flétna přednese šestnáctitaktový motiv, rozdelený souměrně na dvě příbuzné části. Motiv sám je zdánlivě velmi prostý a skutečně po tolikrém jeho opakování jen málokterý hudební posluchač není s to si pamatovat jeho počáteční takty. Zkuste to však zapamatovat si jej celý! Budete jisti, že mezi vším posluchačstvem v koncertní síni sedí jen docela málo tak vyspělých hudebníků, že by po skončené produkci dovedli tento ravelovský motiv přesně rytmicky a solmisačně zapívat. Ze ostatně těchto šestnáct taktů není opakováno jednostojně, to si každý posluchač desky může sám přezkoušet, když si srovna sólovou melodií fagotu se sólovou melodií flétny. Naználi jsme již, že Ravel svůj motiv mnohokrát opakuje. Opakuje jej — „do omrzení“, t. j. osmnáctkrát, a vždy před jeho opakováním zařaduje dva takty vyznačovaného rytmu bolera. Průběhem skladby tyto čisté rytmické vusuvky nabývají ovšem přibírání nových a nových nástrojů na výraznosti a na tanečním opojení, pokračujíce potom i při přednesu vlastního motivu, až nakonec vrcholí ve vydraždějící údernosti, kde rytmické figury mnohonásobně rozdelených druhých čtrnáct taktů, také zřetelně naznačuje



Maurice Ravel, jehož Bolero nedávno nahraly Čs. gramofonové závody ve známeném podání České filharmonie.

housle, viola a violoncello jsou podporovány i břesknými lesními rohy, zatím co fagoty, kontrabafoty, troje pozouny a tuba pomáhají rytmický kontrabasům a — harfám.

Ale vrátme se od rytmického doprovodu k vlastnímu melodickému motivu bolera. Nástoje, které motiv přednáší, jdou v tomto pořadí: 1. flétna, 2. klarinet, 3. fagot, 4. malý klarinet, 5. oboe d'amore, 6. flétna (tentokrát o oktávu výše než na počátku), 7. saxofon (tenorový), 8. saxofon, zvaný soprano, kde poslední hlubší takty dohrává saxofon soprano, 9. flétny piccoli a lesní rohy s celestem, 10. hoboje, oboe d'amore, altový hoboje a klarinet, 11. první pozoun, 12. flétny, flétny-piccoli, hoboje, altový hoboje, klarinet a tenorový saxofon, 13. flétny, flétny-piccoli, hoboje, klarinet a první housle (rozdělené), 14. flétny, flétny-piccoli, hoboje, altový hoboje, klarinet, první a druhé housle, obojí rozdělené, 15. flétny, flétny-piccoli, hoboje, altový hoboje, trubka, první a druhé housle, obojí rozdělené, 16. flétny, flétny-piccoli, hoboje, altový hoboje, klarinet, první a druhý pozoun, soprano saxofon, první a druhé housle, opět rozdělené, viola a violoncello, 17. flétny, flétny piccoli, hoboje, trubka in D, trubka in C, soprano saxofon, tenorový saxofon a rozdělené první housle, 18. flétny, flétny-piccoli, trubka in D, trubka in C, první a druhý pozoun, soprano saxofon, tenorový saxofon, a rozdělené první housle.

bližic se konec, a obvyklá rytmická monotonní vysvuka tentokrát je vynechána a poslední dva taktky predposledného opakovania sú jasne počasťom opakovania posledného, ktoré má — zjevné z dôvodu písme soumernosti — rovnako len čtrnásť taktov. Ale tady by sa asi ten „kterýkoli posluchač konservátor“ len by měl řešit „danou úlohu“ nejvíce nalopot a napříjemšel, kdyby totiž poslední opakování, jež je myšleno zjevné ako logická koda, měl dát v takové melodice, rytmice a instrumentaci dohromady. Hned v prvém taktu vyskočí motiv bolera v některých nástrojích jásavě do výše o celou durovou terci a dalších sedm taktů je strhujícím doprověděním této rozputané zvukové feerie. Čtyřmi taktky v pianissimovém rytmu bolera skladba začala, čtyřmi taktky ve fortissimu by tedy mohla končit a také se pouhým rytmem uzavírá, nikoli ovšem nadobro, neboť následují ještě dva taktky (vlastně jeden a nepatrný zlomek), kde v chromatických sestupech různých nástrojů celá skladba jako by se na nás sesula a zavalila nás svým závěrečným úderem.

Psali jsme v tomto časopise podrobne o nejrůznějších orchestrálních nástrojích a jejich zvuku,* a proto dnes úmyslně uvádíme tyto instrumentální údaje, neboť si podle nich každý milovník gramofonové desky může ověřovat i jejich tónové kvality sólově i ve skupinách, a konečně poněkud i reprodukční věrnost svého přístroje, o niž se šíře rozpisujeme na jiném místě.

Pražské nahráni můžeme právem pochválit a věříme, že naše gramofonové závody s ním v cizině mohou mít značný úspěch. Nevíme, zda jim bylo známo, že starší snímky Bolera (jeden zvukový záznam řídil sám Ravel,** jiný P. Coppola, jiný W. Mengelberg) byly ve Francii i jinde opětovně kritizovány jako pouze průměrné. Slyšel jsem je všechny a rád konstatuji, že naše nové nahráni svou reprodukční barevností a muzikantskou živelností je nesporně převyšuje.

Václav Fiala

Prečo neokrúhly počet riadkov

(Dokončení se strany 193.)

Máme na pr. previest prekladané riadkovanie pre normu o 405 riadkov. Každý polsnímok obsahuje 405:2 = 202,5 riadku. Riadkovacia frekvencia je teda: $405 \times 25 = 10125$ Hz alebo inac $202,5 \times 50 = 10125$ Hz. Na prvy pohľad sa zdá nemožné previest synchronizáciu medzi frekvenciami 10125 a 50 Hz, lebo 10125 nie je násobkom 50.

Stačí však použiť základný oscilátor pre frekvenciou dvojnásobnú, t. j. 20250 Hz, ktorý synchronizuje na jednej strane riadkovaci generátor o frekvencii 20250:2 = 10125 Hz a na druhej strane reťaz oscilátorov, ktoré synchronizujú obrazový generátor o frekvencii 50 Hz. Kmitočet sa v tejto reťazi postupne vydeli v pomere 1:9, 1:9 a 1:5, čím dostaneme zo základ-

* Viz „Elektronik“, roč. 1949, č. 1—12 a „Elektronik“, ročník 1950, č. 1.

** Maurice Ravel († 28. XII. 1937) byl od počiatku elektrického nahrávania mezi těmi málo skladateli, kteří rázem pochopili velký hudební význam gramofonové desky a mnoho přispěl svou autoritou při různých soutěžích k jejímu respektování i k uměleckému povznesení.

ného kmitočtu 20250 Hz kmitočet 50 Hz.

Celkove potrebujeme 5 oscilátorov:

I. 50 Hz (obrazový generátor)

II. $50 \times 5 = 250$ Hz

III. $250 \times 9 = 2250$ Hz

IV. $2250 \times 9 = 20250$ Hz (základný oscilátor)

V. $20250 : 2 = 10125$ Hz (základný oscilátor)

Zvláštne zariadenie umožnuje srovnávanie obrazovej frekvencie s frekvenciou siete a automaticky urýchli alebo spomalí frekvenciu základného oscilátoru 20250 Hz, aby bola presne 405krát väčšia, než frekvencia siete.

Pomer medzi základnou frekvenciou a frekvenciou siete je presne rovný počtu riadkov v obrazove. Toto číslo sa môže sklaďať z určitého počtu násobiek, ktoré sú však menšie alebo najviac rovné 13.

Aby sme zistili vhodný počet riadkov, stačí vypisať si určitý rad čísel na pr. od 400 do 1000 a vylúčiť:

a) párne čísla

b) prvočísla

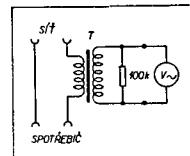
c) čísla, ktoré sú násobkom prvočísel väčších než 13.

V priloženej tabuľke sú nepárne čísla od 401—549, s poznámkou, či sa jedná o prvočíslo, alebo o číslo složené z násobkov prvočísel väčších než 13. Ako vidíme, z celej číselnej rady vyhovuje len niekoľko čísel, ktoré môžu byť použité pre riadkovaci normu.

V ďalšej tabuľke sú sostavené všetky vhodné čísla od 400 do 1100, spolu s označením, z akých prvočísel sú odvodené. Všimnime si, že žiadne uvedené číslo soznamu neobsahuje prvočíslo väčšie než 13. Je teda pre každú takúto frekvenciu možné zhotať synchronizačný generátor. (La radio revue, apríl 1951).

J. Kožehuba

Střídavý ampérmetr



Pro měření příkonu různých domácích spotřebičů je zapotřebí střídavého ampérmetru s rozsahem, který většinou malých měřičů nemá. Výstupním nebo malým síťovým transformátorem je možno podle obrázku ampérmetr snadno improvizovat. Vinutí pro malé napětí se vřadí do série se spotřebičem, a na vinutí pro větší napětí se měří st voltmetrem napětí. Odpor $100\text{ k}\Omega$ chrání transformátor při odpojeném voltmetru. Rozsahy lze jednoduše přepínat přepínačem napětí přímo na voltmetu. Zařízení je ovšem nutno alespoň přibližně ocejichovat, na př. měřením proudu spotřebičů o dostatečně přesně známém příkonu. (Radio-Electr. květen 51, str. 103)

Servomechanická stavebnice

Moderní elektrické servomechanismy používají hojně tak zv. magnetických zesilovačů (viz E 11, 1948, str. 256). Tento zesilovač se skládá z napájecího transformátoru, tak zv. reaktoru (přesycený transformátor-tlumivka), který je zesilujícím členem, a ze sady selenových usměrňovačů. Tyto části se opakují v různých kombinacích ve všech servomechanismech s magnetem. zesilovačem. Pro usnadnění konstrukce těchto zařízení vyvinula ja Servomechanismus stavebnici (př. standardních dílů), ze které je možno sestavit jakýkoliv servomechanický zesilovač; to značně zjednoduší, zrychlí a zlevní konstrukci těchto zařízení pro nejrůznější účely. (Proc. I.R.E., duben 1951, str. 93A.)

REKONSTRUKCE

na jednofázový

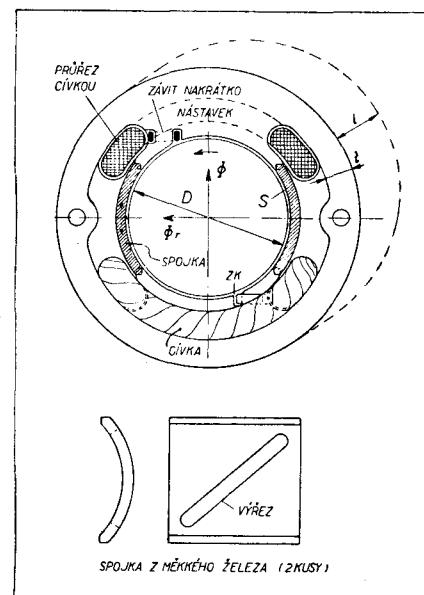
Výprodejní seriový motorek nebo dynamko můžeme poměrně snadno upravit v jednofázový motor asynchronní s klesavou kotvou. Potřebujeme k tomu v podstatě jenom mechanické části původního motorku: stator, rotor a kostru. K přestavbě se tedy hodí i motorek značně poškozený, jehož oprava v původní kolektorové úpravě byla by obtížná. Přitom budeme počítat s tím omezéním, že výkon motorku bude menší než v úpravě kolektorové. Především protože má menší otáčky, jen asi 2500 za min. místo 6 až 10 tisíc u motorků kolektorových; úměrně s otáčkami klesá i výkon. — Za druhé: energie vstupuje do asynchronního motorku statorovým vinutím, pro něž má seriový motorek poměrně málo místa. V jeho magnetech se totiž spotřebovalo 5 až 20 % příkonu motorku, zbytek šel do kotvy (rotoru) a tam pracoval. U asynchronního motorku jde cílem výkon do statoru, a jemu musí být úměrný prostor pro vinutí. Ten bývá obvykleponěkud menší než by odpovídalo ostatním rozměrům motorku, ale to je újma snesitelná. — Konečně má upravený motorek výkon menší i pro zhoršené funkční poměry jednofázového motorku všeobecně a naší úpravy zvláště, pro značnější vzduchovou mezeru, kterou kolektorové motorky mají se zřetelem na jiskření kartáčků a kolektoru.

Musíme počítat s tím, že přestavěný motorek má zhruba pětinu výkonu motorku původního, který můžeme odhadnout podle vzorce

$$N = 0,3 \cdot D^2 \cdot l \cdot n$$

D a l je průměr a délka kotvy v cm, n jsou původní otáčky v tisících za minutu. Zdá se to citelnou ztrátou; je však větší části způsobena nezbytně menšími otáčkami asynchronního strojku, a je využívána jeho výhodnými vlastnostmi.

Přestavba spočívá předně v jednoduché úpravě statoru, kde musíme vytvořit cestu



KOLEKTOROVÉHO STROJKU

asynchronní motorek

pro vznik příčné složky pole a pomocnou fází, která umožnuje rozběh; dále v návratu nových cívek statoru, a konečně v úpravě klecové kotvy. Tyto práce popíše podle připojeného výkresu. Motorek rozebereme, vyjmeme cívky magnetů. Mezi okraje půlových nástavků vsuneme s pojekem z železného pásku síly asi 2 až 4 mm, utvářeném tak, aby doplňovaly obruby dutiny ve statoru. Jejich účelem je, aby příčná složka magnetického pole, Φ_p , která vznikne při chodu motorku proudem v kotvě, mohla se uzavřít statorem. Do okrajů nástavků vypilujeme ozubu a do nich narazíme spojky, zpívané mřímkou s břichavě, aby při naražení pevně držely. Nezmějme ovšem deformovat stator. — Aby se však spojkami neuzařívala větší část hlavního pole Φ , upravíme ve spojkách šikmý výřez, který je rozdílný ve dvou částech.

Do nástavků zapilujeme výrezky pro závity nakrátko, které vytvářejí pomocnou složku točivého pole při rozběhu. Závity zabírají se čtvrtinou (výkres) až třetinou učinného průřezu nástavky a jsou z měděného pásku nebo drátu o průřezu několika mm². Protože většina malých motorek má rozběh snadný, nemusí být pomocná fáze zvlášť výdatná. — Potřebujeme-li motorek, který by se točil oběma směry, pak závity nakrátko vynecháme a roztáčíme motorek rukou, na př. zatažením za řeminek. O závitech nakrátko je několik výrobních údajů v návodu na gramofonový motorek v let. 7. č. t. l. na str. 171.

Další prací je **statorové vinutí**. Uděláme je ze dvou stejných cívek, vyměřených na 115 V, takže při paralelním spojení cívek bude motorek připraven pro sílu 115—130 V, při seriovém pro 200 až 260 V. Počet závitů vypočítáme podobně jako u transformátoru z průřezu statoru nikoli v nástavcích, které bývají širší, nýbrž mezi nimi, kde je na výkresu kóta t. Za průřez železa bereme dvojnásobek součinu $t \cdot l$, v cm²; l je délka (stah) statoru a bývá roven délce rotoru, z níž počítáme výkon. Platí tedy:

$$q = 2 \cdot l \cdot t$$

a počet závitů na volt:

$$n_1 = 40/q$$

Pro 115 V potřebujeme na každé cívce 115. n_1 závitů.

Průměr drátu na vinutí statoru můžeme odvodit tak, že odpočítáme závity původní cívky, porovnáme je s hodnotou prve vypočtenou a průměr drátu volíme takový, aby nové vinutí zabralo právě takový průřez jako původní. To má dobrý důvod v tom, že z továrny bývají cívky účelně vyměny, takže prostor ve statoru je plně využit, a přitom je vkládání cívek snadné.

K obrázkům: Na snímku rozebraný kolektorový motorek, přestavěný v asynchronní. Mezi půlovými nástavkami jsou vložky z pásku pro možnost uzavření příčného pole. Kotva má klecové vinutí. — Dole náčrt spojování cívek pro 115 (120) a 230 (220) V.

Na předchozí stránce dole: úprava statorového vinutí a magnetických spojek mezi nástavky, s důležitými rozměry.

Byl-li původní počet závitů N_p a drát měl průměr d_p , vypočítáme vhodný průměr drátu při novém, prve vypočítaném počtu závitů N ze vzorce:

$$d = d_p \sqrt{N_p/N} \quad 1$$

Jestliže bylo na cívce magnetu původně 3500 závitů drátu 0,12 mm, a podle výpočtu tam patří 1450 závitů, bude průřez vinutí stejný, bude-li cívka z drátu o průměru

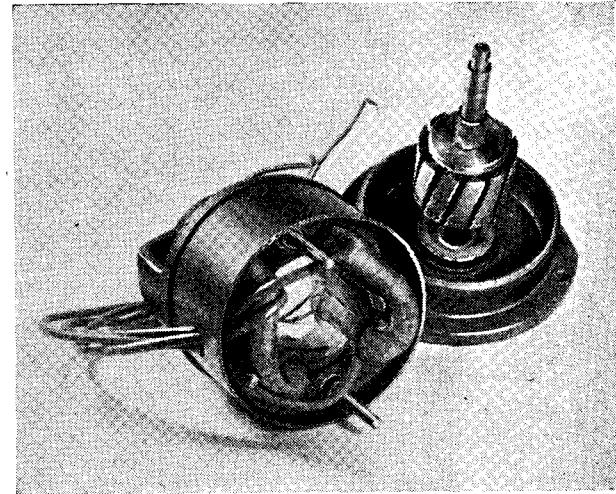
$$d = 0,12 \sqrt{3500/1450} = 0,12 \sqrt{2,42} = \\ = 0,12 \cdot 1,55 = 0,19.$$

Přitom můžeme počítat, že při hustotě 2,5 ampérů na mm snese drát tohoto průměru 71 mA; při dvojnásobné hustotě, jakou u malých motorek smíme připustit, 142 mA. Tomu přísluší příkon 120 V \times 0,142 A = 17 voltampéru na jednu cívku, na dvě tedy 35 VA, a výkon motorku je asi polovina.

Tuto hodnotu můžeme porovnat se vzorcem pro výkon, který jsme uvedli na počátku. Za n dosadíme 2,5, a výsledek obyčejně bývá blízko hodnoty prve odvozené, nebo o něco menší. To souhlasí s údaji na počátku stati.

Cívky vyrábíme způsobem, popsaným v let. č. 1 na str. 15, obyčejně bez prokládání, ačkoli zde nesou plné napětí 120 V, zatím co u seriových motorek měly jen asi pětinu této hodnoty. Musíme proto dbát, aby nebezpečí probití bylo omezeno šetrným navíjením smaltovaného drátu a pečlivým zaislovaním konců s vývodů. Hotové cívky obočíme olejovou tkanicí ve dvou vrstvách a opatrně je navlékneme na nástavky. Nakonec kontrolujeme, zda některá nemá zkrat na kostru statoru. Cívky zajistíme příponkami, které byly u původní úpravy motorku.

Zbývá vinutí rotoru. Má-li motorek kotvu s komutátorem v pořádku, je práce velmi snadná. Přes komutátor nainime holý, neiosolovaný měděný drát závit vedle závitu, a připojíme jej pečlivě k lamelám kolektoru. Je-li některá cívka kotvy půrušena nebo naopak ve zkratu, nevadí to, protože zkrat vytváříme tak jako tak. — Je-li vinutí z kotvy pryč, improvizujeme klecovou kotvou způsobem, popsaným v návodu na asynchronní motorek v let. č. t. l. na str. 170. Zbytečný kolektor můžeme v tomto případě odstranit, a místo něho upevníme na hřídel malý větráček z hliníkového plechu, který zlepší chlazení motorku při chodu.



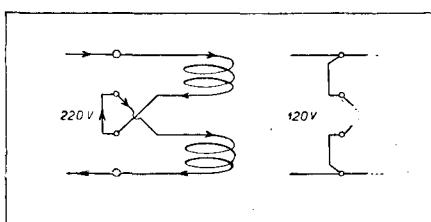
Tim je přestavba skončena. Motorek se stavíme tak, aby se rotor snadno točil a nedřel o stator. Jednu z jeho cívek připojíme na 120 V. Motorek se zpravidla snadno roztočí a běží nezvykle tiše na otáčky asi 2500 za min. Jsou-li cívky na půlových nástavcích vloženy souhlasně, stačí je začátky a konci spojit, a máme zapojení pro 120 V. Spojíme-li konec jedné se začátkem druhé, můžeme na zbyvající vývody připojit 220 V. Spojování si usnadníme, jestliže při obtáčení cívek páskou zachováme takový směr vývodů, aby bylo zřejmé, jakým smyslem drát v cívce obíhá. Spojujeme tak, aby při tom i onom spojení probíhal proud vinutími v témž smyslu a nemusíme se starat o to, které konce spojujeme.

Asynchronní motorek má v dílně a laboratoři řadu lákavých použití. Z menšího vzoru můžeme sestrojit motorek pro gramofon, s jednoduchým převodem podle E 7/1951. Stačí průměr a délka rotoru asi 3 cm. Větší strojky se hodí na pohon drobných strojků, které potřebují poměrně stálé otáčky a spokojí se s malým výkonom: to jsou měchačky, větráky, vyvíjecí přístroje na film atd. Motorek je bezpečný a tichý, nejen mechanicky, protože má ve srovnání s kolektorovým poměrně malé otáčky, ale i elektricky, protože nemá jiskřící kontakty, a nikdy tedy trvale neruší rozhlas. Okolnost, že tak můžeme využít i speciálních nebo hrubě poškozených kolektorových motorek, které by bez pracného převinutí kotvy nebyly k ničemu, je zvláště cenná.

•

Iontová ochrana

Aby se zabránilo poškození stínítka televizní obrazovky rychlými ionty, které vyletují z kathody elektronkové trysky, vkládá se do všech moderních obrazovek magnetická výhybka, která vychýlí nežádoucí ionty tak, aby nemohly dopadnout na stínítko. Nastavení magnetického prstence této iontové ochrany je dosti pracné. Pro usnadnění operace vestavuje fa Rauland malé pomocné stínítko k elektronové trysce svých obrazovek. Toto stínítko je možno pozorovat ze zadu (od patky) obrazovky a tak pohodlně kontrolovat nastavení magnetu iontové ochrany. Operace je prostá: Magnetickým kroužkem se pohybujete tak dlouho, až záře na pomocném stínítku zmizí. Potom je zaručeno, že ionty jsou správně odchýleny. (Electronics, březen 51, str. 28.)



Inkoust do pisátek registr. přístrojů

Do pisátek elektromagnetických, přímo zapisujících oscilografů různých registračních zařízení potřebujeme inkoust, který nezasychá v pisátku, projde i tenkou kapilárou, ale po nanesení na papír rychle schně a nerozplíji se. Přinášíme předpis na inkoust, který ke svým encefalografům dodává dánský výrobce.

V 1000 cm³ destilované vody rozpustí se 10 cm³ formalinu (40% roztok), dále 50 cm³ ethylalkoholu a nakonec se přidá 20 gramů modrého, ve vodě rozpustného anilinu.

Po promíchání a rozpuštění se tekutina zfiltruje, čímž je hotová k použití. Při vyšších teplotách (v kotelnách, v tropech a pod.) doporučuje zvětšit množství alkoholu na 100 cm³. Když je inkoust po delší dobu uschován, doporučuje se před použitím znova jej zfiltrovat. Zápis tímto inkoustem je tmavomodrý, inkoust schně asi za 1 sec. po nanesení na papír, nezasychá v kapiláře, ani netvoří usazeny a ocelová pisátka po něm nerezaví. (Instructions Handbook for Kaisers Encephalograph, Kaisers Lab., Copenhagen.)

Horna.

způsob zjišťování poruch, J. D. Burke. — Oscilátor bez elektronek, (transistor s okruhem I.—C), E. Bohr a H. French. — Přiručené pomůcky pro měření, II. Leeper. — Elektronika a hudba, XII, R. H. Dorf. — Tříkanálový zesilovač, J. Sugranes. — Návrh tónové zpětné vazby, G. F. Cooper. — Elektronkový voltmeter pro tónové kmitočty (rozsah 10 mV až 100 V), — Elektrický hlas, E. Leslie. — Zapojení omezovačů poruch, A. B. Kaufinan.

Z.

TELEVISION ENGINEERING

C. 5, květen 1951, USA. — Návrh tv přijímače s obrazovkou o průměru 79 cm, R. Muniz. — Požadavky na horizontálně vychýlující systémy, J. Narrace. — Nové směry v navrhování součástek, R. G. Peters. — Konstrukce velmi výkonné tv antény, M. E. Hieble. — Rychlosť funkce kathodové významných okruhů, II, P. F. Ordung a H. L. Krauss.

Z.

L'ONDE ÉLECTRIQUE

C. 290, květen 1951, Francie. — Nové elektrostatické generátory (rychloběžné infuzenční elektriky napětím až asi 500 kW 100 μA až 30 mA), N. J. Felici. — Methodická analýza vlastností rozhlasových přijímačů, E. Frony. — Podmínky vývoje bilační radiotelefoni, E. P. Courtillot. — Vicepásmová antena s kompenсаčními okruhy, R. Goublin. — Studie šíření elmg. vlny vedené kovovým povrchem s kovovým povlakem, J. F. Colin. — O slovu „cybernetique“ (prof. N. Wiener, Massachusetts Institute of Technology použil tohoto názvu pro obor servomechanismů, „elektronických mozků“ a j.).

DAS ELEKTRON

C. 5, květen 1951, Rakousko. — Elektrostatický voltmeter pro demonstrační účely, Dr. F. Bestenreiner. — Magnety ve stavbě měřicích přístrojů, E. Steinort.

Z.

RADIOTECHNIK

C. 6, červen 1951, Rakousko. — Zesílení hlubokých kmitočt basreflexem, Ing. H. Gemperle. — Tv pomůcky ve fotografické technice, F. Lachner. — Novinky průmyslu.

Z.

GENERAL RADIO EXPERIMENTER

C. 11, duben 1951, USA. — Dynamický mikrofon pro měření tlaku. — Časové zdroje pro kmitočtové standardy.

Z.

Až a za redakci odpovídá Ing. Miroslav Pacák

ELEKTRONIK, časopis pro radiotechniku a příbuzné obory. Vychází dvanáctkrát ročně. Vydavatel ORBIS, nakladatelství, vydavatelské knihkupectví a novinářské závody v Praze XII, Stalinova číslo 46. Tiskne ORBIS, tiskárské závody, národní podnik, základní závod 1, adresa vydavatelství, redakce, tiskárny, administrace, expedice: Stalinova 46, Praha XII. Telefon vydavatelství, redakce, tiskárny, administrace, expedice 519-41 až -46; 539-04 až -06; 551-39; 539-91; 520-05; 561-65; 525-28 525-48; 571-45 až -49. Toto číslo vyšlo dne 8. srpna 1951.

Cena výtisku 15 Kčs, předplatné na celý rok 160 Kčs, na ½ roku 82 Kčs, na ¼ roku 42 Kčs. Do ciziny k předplatnému poštovné: výši sdělí administrace na dotaz. Předplatné lze poukázati v platném lístku poštovní spořitelny, čís. účtu 10 017, název účtu Orbis-Praha XII, na složence uvedete číselnou a úplnou adresu a sdělení: předplatné „Elektronika“.

Otisk v jakékoliv podobě je dovolen jen s přesným svolením vydavatele a s uvedením původu. ● Nevyžádané příspěvky vrací redakce, jen byla-li přiložena frankovaná obálka se zpětnou adresou. ● Za původnost a veškerá práva ručí autoři příspěvků. ● Otiskované články jsou připravovány a kontrolovány s největší pečlivostí. ● Kritiky (+) označené texty zařadila administrace.

Příští číslo vyjde 5. září 1951.

Redakční a insertní uzávěrka 18. srpna 1951.

K PŘEDCHOZÍM ČÍSLŮM

Zámléna obrázků na str. 154 a 155 v čísle 7 postihla elektronkový mikroskop se zvěšením 24 000 a vysokonapěťový kathodový osciloskop. Z vysvětlení k obrázkům, která byla nedopatréním redakce zaměňena, jistě však čtenáři poznali čtyrpaprskový osciloskop.

NOVÉ KNIHY

B. Dobrovolský, *Elektrotechnika v teorii a praxi*. Jako 38. svazek své sbírky Technické příručky, vydala Práce, Praha 1951. — Formát A5, 239 stran, 424 obrázků. — Šířty a oříznutý výtisk za 44 Kčs.

P. Mogilenko a V. Zaseckij, *Jak organizovat výrobní porady*. Jako 21. svazek sbírky Průkopnické socialistické práce vydala Práce — Vydavatelstvo ROH, Praha 1951. — Formát A5, 46 stran. — Brožovaný výtisk 9 Kčs.

L. Hašková, *Tvárci ocelových trubek*. Jako 11. svazek Knihovnický úderník vydala Práce — Vydavatelstvo ROH, Praha 1951. — Formát 12×17 cm, 41 stran, 4 fotografie. — Brož. výtisk za 5 Kčs.

E. Hamerník, *Význam technického normování výkonu*. Jako 33. svazek Knižnice Odborář vydala ÚRO - kult. propagační oddělení, Praha 1951. — Formát A5, 29 str. Brož. výtisk za 5 Kčs.

OBSAHY ČASOPISŮ

KRÁTKÉ VLNY

C. 6, červen 1951. — Čs. radioamatérů hlašují pro pakt míru, Dr. V. Lenský. — Závod Tesla-Elektronik ve Strašnicích pojmenován na závod A. S. Popova, Ralf Major. — Laureáti státních cen. — Pracujeme se sovětskými radioamatéry, Dr Ing. M. Joachim. — Radiofonie s „konstantní modulací“, R. Major. — Částečná stabilisace napětí. — Jednoduchá přestavba výprodejního zařízení „žlutásek“, V. Novotný. — Moderní televizní řetěz, O. Brabec, P. Čermák, V. Svoboda. — Měření velikosti buzení v rezistoru, Ing. K. Špicák. — Rádiotelný tónový oscilátor k nácviku Morseovy abecedy, Z. Soupal. — Klíčování oscilátoru bez „kliksu“, R. Major. — Radiotechnika pro začátečníky, RNDr J. Forejt. — Radiotechnika pro začátečníky, RNDr J. Forejt.

SLABOPROUDÝ OBZOR

C. 3, březen 1951. — Přechod práce ESC do nových útváří. — Vytváření elektronových svazků velké proudové hustoty ve vakuu, Ing. Dr M. Seidl. — Drátové rozhlas, Ing. Dr. J. Merhaut. — Referáty. — Příloha: Zkratky pro telefonní techniku, M. Čapek.

Z. — Oscilátor bez elektronek, (transistor s okruhem I.—C), E. Bohr a H. French. — Přiručené pomůcky pro měření, II. Leeper. — Elektronika a hudba, XII, R. H. Dorf. — Tříkanálový zesilovač, J. Sugranes. — Návrh tónové zpětné vazby, G. F. Cooper. — Elektronkový voltmeter pro tónové kmitočty (rozsah 10 mV až 100 V), — Elektrický hlas, E. Leslie. — Zapojení omezovačů poruch, A. B. Kaufinan.

Z.

ELEKTROTECHNIK

C. 6, červen 1951. — Splníme vzorně nově stanovené úkoly. — Zakládáme kluby, sbory a kroužky techniků a zlepšovatelů. — Směrnice pro činnost Ústředního a krajského klubu techniků a zlepšovatelů. — Vstřícné plánování v kusové a maloseriové výrobě, J. Paufušima. — Normalizace — základ růstu, Dr B. Sottner. — Elektronické přístroje pro regulaci otáček stejnosměrných motorů, Ing. V. Svoboda a K. Chábek. — Udržování elektrotechnického zařízení. — Elektrické instalace ve vlnkém a mokrém prostředí, J. Kopacký. — Systémy kreslení schémat, Prof. Ing. O. Klíka a Ing. V. David. — Vodík v kovopříručky, A. Slánský. — Elektronový fotofluorometr a jeho úprava, RNDr J. Nechvile. — Nejlepší pracovníci z pardubické Tesly.

Z.

RADIO AND HOBBIES

C. 2, květen 1951, Austrálie. — Vysílací anténa pro pět tv kmitočtů. — Televise v kinematografu. — O elektronech, Prof. A. M. Low. — Elektronkový počítací stroj. — Elektronický mikroskop. — Měření skreslení přenosu zvukových kmitočtů. — Instalace rozhlasového zařízení. — Základy televize. — Zařízení posuvu ramene rycí hlavice pro amatérské nahrávání desek, J. Moyle.

Z.

ELECTRONICS

C. 1, leden 1951, USA. — Elektronkový mikroskop s permanentními magnety. — Miliimetrové vlny. — Elektrické varhany s neonkami. — Analýzator záznamů o šíření radiových vln. — Základy kolorimetrie pro tv inženýry. — Aditivní směšovač s vysokou směšovací strmostí (dvojnásobek dnešních zapojení) používající pentody. — Obrazovka s malým odrazem světla. — Selektivní přijímače pro mobilní zařízení. — Obrazová věronost tv obrazovek. — Magnetická „paměť“ pro elektronické počítací stroje. — Zdokonalené zapojení pro synchronizaci generátoru vertikální časové základny u tv přijímačů.

C. 2, únor 1951, USA. — Zkoušky mikrofonie subminiaturní elektronek. — Popis soustavy televizních anten na střeše mrakodrapu Empire State Building. — Jednoduché elektrické varhany pro čtyři hráče. — Vývoj bodového prokládání v tv. — Automatické zařízení pro přistávání letadel naslepo. — Automatická stanice hlásící sněhovou bouři. — Porovnání jednotlivých systémů barevné tv. — Jednoduchý měřicí kmitočtu pro výrobní pás. — Elektronický výškoměr pro letadla. — Základy barevné televize. — Automatické stříšky pro měření kapacit a indukčnosti.

C. 3, březen 1951, USA. — Přehled posledního vývoje v oboru ultrazvuku. — Detektor kovových částí ve dveřích a horninách. — Zaostřování obrazovek permanentními magnety. — Moderní kmitočtoměr pro vf. — Anteny pro mikrovlnné radary. — Návrh usměrňovače s thyatrony. — Detekce fm s dělením kmitočtu a s jednoduchým diskriminátorem. — Nové zapojení nf zesilovače (Starvation circuit). — Plochý reflektor pro Hertzovy kabely (vvf telefonní linky).

srpna 1951.

RADIO-ELECTRONICS

C. 9, červen 1951, USA. — Náhrada vlnovodů pro přenos a vyzářování vvf, (Struna G a šroubovací cívky), S. Freedmann. — Zajímavé poruchy tv přijímačů, W. H. Buchbaum. — Předesilovač pro tv přijímače, D. Gaines. — L—C porovnávač pomáhá průmyslu, J. C. Cornelius. — Krystal sírniku akademického detektorem vyzářování paprsků X. — Jak pracuje elektronický mozek, IX, E. C. Berkeley a R. A. Jensen. — Rychlý