

Obr. 3. Měnič pro stroboskop

u starých po očištění např. přístrojem postaveným podle AR 3/71. Potom zdůrazníme křídou rysky na řemenici a motoru, popř. doplníme chybějící. Přístroj spojíme s kostrou automobilu a pérovou svorkou pro přívod impulsů upevněme na izolaci kabelu vedoucího k první svíčce, pokud možno blízko ní. Potom nastartujeme motor a natáčením rozdělovače nastavíme značku na řemenici vůči pevné značce do správné polohy. Ve spojení s otáčkorem můžeme kontrolovat celý průběh předstihu.

Údaje pro dynamický průběh předstihu je třeba vyhledat pro každý typ vozidla v literatuře.

Doplněk - měnič k přístroji pro napájecí napětí 12 nebo 6 V

Zapojení je na obr. 3. Transformátor je vinut na jádře M17 × 17. Primární vinutí (emitor-emitor) má 2 × 42 (2 × 21) závitů drátu o Ø 0,6 mm (Ø 0,8 mm), zpětnovazební vinutí má 2 × 20 (2 × 10) závitů drátu o Ø 0,23 mm (Ø 0,32 mm); obě vinutí jsou vinuta dvěma dráty současně. Sekundární vinutí má 1 200 závitů drátu o Ø 0,25 mm. Údaje v závorce platí pro 6 V. Tranzistory jsou 3NÜ74, $R_1 = 220 \Omega$, $R_2 = 5,6 \Omega$, oba 0,5 W.

Seznam součástek

T_1 až T_3	KC507
D_1 , D_2	KA501
D_3 až D_6	KY725
D_7	KZ721
T_y	KT503
R_1 , R_2 , R_3	TR 112, 10 kΩ
R_4 , R_5 , R_6 , R_{11}	TR 112, 1 kΩ
R_7 , R_8	TR 112, 1,8 kΩ
R_9	TR 112, 33 kΩ
R_{10}	TR 112, 47 Ω
R_{11}	TR 522, 10 kΩ
R_{12}	TR 522, 33 kΩ
R_{13}	TR 112, 27 kΩ
R_{14}	TR 522, 10 kΩ
C_L	TC 909, 10 μF
C_1	TC 941, 200 μF
C_2 , C_3	TK 751, 0,1 μF
C_4	TK 751, 0,1 μF
C_5	TK 751, 0,1 μF
C_6	výběr na 120 V
C_B	krabice 2 μF/350 V vymutý
T_1	z krabice
	prim. 1 550 z drátu o Ø 0,2 mm
	CuL,
	sek. 2 100 z drátu o Ø 0,17 mm
	CuL,
	vinuto na M20 × 20 nebo EI25 ×
	× 20.
T_2	prim. 27 z drátu o Ø 0,8 mm CuL,
	sek. 1 800 z drátu o Ø 0,05 mm
	CuL,
	vinuto na feritové tyčince
	o Ø 5 mm.
V	SU401, IFK120 apod.

Literatura

Funkschau č. 13/1969.

úprava můstku ICOMET*

Ing. Jiří Bandouch, Pavel Šimík

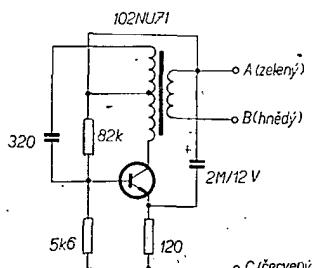
Můstek RLC, Icomet, výrobek Metry Blansko, je vzhledem ke své poměrně výhodné ceně velmi rozšířený měřicím přístrojem. Z technických údajů, které uvádí výrobce, by se na první pohled zdálo, že je to přístroj, s nímž je možno změřit všechny běžné odpory, indukčnosti a kapacity. Kdo si však tento přístroj vyzkoušel, obvykle brzy zjistil, že technická data je třeba brát s určitou rezervou. Živěl i na nižších rozsazích při měření kapacit kondenzátorů a především indukčnosti cívek je vyvážení můstku s použitím sluchátkového nulového indikátoru velmi obtížné.

Snažili jsme se proto nahradit tento nulový indikátor vhodnějším přístrojem. Nejprve jsme použili osciloskop s citlivostí asi 30 mV/cm. Nyní již bylo možné měřit kapacitu kondenzátorů i na nižších rozsazích, ovšem vyvažování můstku bylo stále ještě dost nepřehledné, neboť použitý zdroj střídavého napětí (bzučák) produkuje signál s velkým množstvím harmonických kmitočtů. Na-

Nyní lze již přístroj po úpravě využít. Oscilátor musí produkovat sinusové napětí o kmitočtu kolem 10 kHz. Po připojení nulového indikátoru (osiloskopu) lze změřit novou vlastní kapacitu můstku. V našem případě se kapacita zmenšila z původních 20 pF na 11 pF. Komu by tato nezaokrouhlená velikost vadila (pokud třeba nenaměří právě 10 pF), může výměnou nebo doškrábáním kondenzátoru C (10 pF, je připojen paralelně ke vstupním svorkám) nastavit vhodnou zaokrouhlenou velikost vlastní kapacity můstku.

Po úpravě lze měřit kapacitu již od asi 0,5 pF a indukčnost od 0,5 μH; oba dva údaje představují polovinu délky na stupnicí na nejnižším rozsahu. Při měření kapacity je nutné vždy pečlivě vyrovnat činnou složku měřené impedan- ce.

Kdo má možnost opatřit si nějaké laboratorní normály, může si ještě zkontrolovat přesnost přístroje. Není to ovšem podmínka, neboť výrobce nastavuje všechny součásti velmi pečlivě, takže přesnosti čtení, udávané výrobcem, dosahujeme po popsané úpravě bezpečně. Měřením na našem vzorku jsme se přesvědčili, že údaje souhlasí plus minus ryska přístroje a to i na samém začátku měřicího potenciometru (což znamená, že přesnost je asi o řadu lepší než udává výrobce). Další velkou výhodou popsané úpravy je nepatrný odběr z baterie, která se při použití bzučáku musela velmi často vyměňovat. Při měření indukčnosti rádu μH je užitečné používat vnější zdroj o napěti asi 12 V,



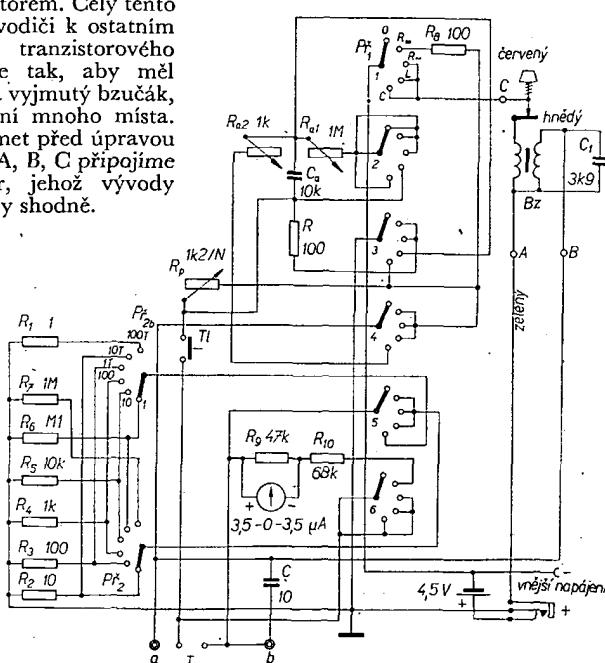
Obr. 1. Oscilátor 10 kHz

stavení bzučáku bylo tak labilní, že se měnilo spektrum střídavého signálu i během krátkého měření. Z této důvodů jsme nahradili původní bzučák tranzistorovým oscilátorem podle obr. 1. Typ tranzistoru není kritický a může být změněn. Transformátor je původní budící transformátor pro dvojčinný koncový stupeň z přijímače T60, Doris apod.

Připojení oscilátoru

Po otevření přístroje vyjmeme původní bzučák s transformátorem. Celý tento díl je připojen třemi vodiči k ostatním součástkám. Součásti tranzistorového oscilátoru uspořádáme tak, aby měl stejné rozměry jako má vyjmutý bzučák, protože v přístroji není mnoho místa. Zapojení přístroje Icomet před úpravou je na obr. 2. Do bodů A, B, C připojíme tranzistorový oscilátor, jehož vývody jsou na obr. 1 označeny shodně.

Obr. 2. Schéma můstku Icomet



což umožní pohodlnější vyvážení můstku.

Na závěr bychom se chtěli ještě zmínit o nulovém indikátoru. Používat osciloskop není nutné. Lze vystačit s obyčejným nízkofrekvenčním milivoltmetrem. Nejhodnější by ovšem bylo využít k indikaci vestavěného galvanoměru, k němuž by byl připojen jednoduchý střídavý zesilovač s usměrňovačem. Podobný způsob využívá výrobce ve svém novém tranzistorovém můstku RLC 10, u něhož se používá zesilovač s fázově

citlivým členem, takže vychýlením ručky galvanoměru na jednu nebo druhou stranu lze snadno poznat, kterým směrem je nutno můstek vyvážit. Nevýhodou tohoto nového můstku je, že byly vypuštěny nižší rozsahy pro měření kapacity a indukčnosti, což velmi zmenšilo praktickou hodnotu tohoto přístroje.

Jednoduchou přestavbou můstku Icomet získáme tedy přístroj, který na našem trhu chybí a jehož amatérská stavba byla těžko realizovatelná při zachování tak velké přesnosti.

vádí do emitoru přes oddělovací kondenzátor C_8 na odpor R_9 , který zastává úlohu pracovního odporu. V kolektrovém obvodu tranzistoru T_3 je zapojen rezonanční obvod 10,7 MHz, jehož sekundární vinutí L_6 slouží současně jako impedanční transformátor.

Oscilátor je zapojen běžně, pracovní bod tranzistoru se nastavuje odpory R_{11} a R_{12} v obvodu báze tak, aby kolektorový proud byl asi 2 mA. Zpětná vazba se zavádí kondenzátorem C_{13} s malou kapacitou mezi kolektorem a emitem, kapacita kondenzátoru přímo určuje amplitudu oscilací. Připojením kolektoru na odbočku cívky L_4 se zlepšuje kmitočtová stabilita. Paralelní (styroflexový nebo keramický) kondenzátor C_{15} je připojen přímo na vývody cívky L_4 . Vysokofrekvenční signál pro směšovač se odebírá z emitoru tranzistoru, aby zatežování oscilátoru bylo minimální.

Ladění varikapy umožňuje použít některé obvody, které jednotce dávají jisté výhodné vlastnosti. V jednotce jsou zapojeny dva odporové trimry R_{15} a R_{16} , kterými pevně nastavíme (nadaladíme) dvě místní stanice v pásmu VKV, v Praze např. II. a III. program. Předladěnou stanici tedy volíme stisknutím příslušného tlačítkového spínače S_1 nebo S_2 .

Sepnutím spínače S_3 připojíme varikapu na proměnné napětí nastavitelné potenciometrem P_1 , jímž tedy můžeme plynule ladit v celém pásmu. Napětí ze stabilizovaného zdroje se vede z běžce potenciometru na spínač S_3 přímo přes dolní sepnuté kontakty přepínače P_1 . Druhá dvojice kontaktů připojuje současně na kladné napětí +24 V elektrolytický kondenzátor C_{17} o kapacitě 250 μ F, který se jím nabije. Přepneme-li přepínač P_1 do horní polohy, odpojíme varikapu od běžce potenciometru P_1 a připneme je na kondenzátor C_{17} , který je v tomto okamžiku nabít na napětí zdroje. Kondenzátor se však začne zvolna vybit přes odporník R_{17} . Jak se kondenzátor vybije, zmenší se na něm napětí; a protože toto napětí se přivádí na varikapu, automaticky se přelaďuje celý rozsah ladění varikapu. Doba vybijení, tj. doba přelaďení, je dána časovou konstantou členu RC , složeného z elektrolytického kondenzátoru $C_{17} = 250 \mu$ F a odporu $R_{17} = 68 \text{ k}\Omega$. Nastavením tohoto odporu lze nastavit dobu vybijení na optimální dobu asi 30 vteřin, během níž proběhne proládění celého pásmá; to nám dá okamžitý přehled o tom, co která stanice vysílá. Tento způsob automatického přehledového přelaďování má význam především v těch místech, kde příjemové podmínky umožňují zachycení více stanic. Přirozeně, že se stejným „efektem“ se toto jednoduché zařízení může uplatnit u tuneru pro pásmo CCIR, pokud je ovšem tuner laděn varikapou. Zařízení pracuje naprostě spolehlivě a jeho výhody oceníme zvláště při možnosti zapojení AFC, kdy automatické proládění vždy zachycenou stanici chvíli „podrží“. Významnou pomoc prokáže toto zařízení i při stereofonním příjmu; během 30 vteřin máme okamžitý přehled o tom, vysílá-li na pásmu některá stanice stereofonně.

Vstupní jednotka *VKV*

Kamil Donát

Popisovaná vstupní jednotka byla konstruována jako díl jakostního přijímače VKV pro příjem kmitočtově modulovaných signálů v pásmech OIRT a CCIR. Jde o vstupní díl VKV pro příjem stanic v pásmu 66 až 74 MHz.

Technické údaje

Vstupní impedance: 300 Ω sym./75 Ω asym.
Možnost ladění: 65 až 75 MHz.
Vstupní mezikfrekvence: kmitočet: 10,7 MHz.
Zesílení jednotky: 20 dB.
Šum: 5 dB.
Napájecí napětí: 12 V/12 mA.
Napětí pro ladění varikapy: +24 V/stabil.

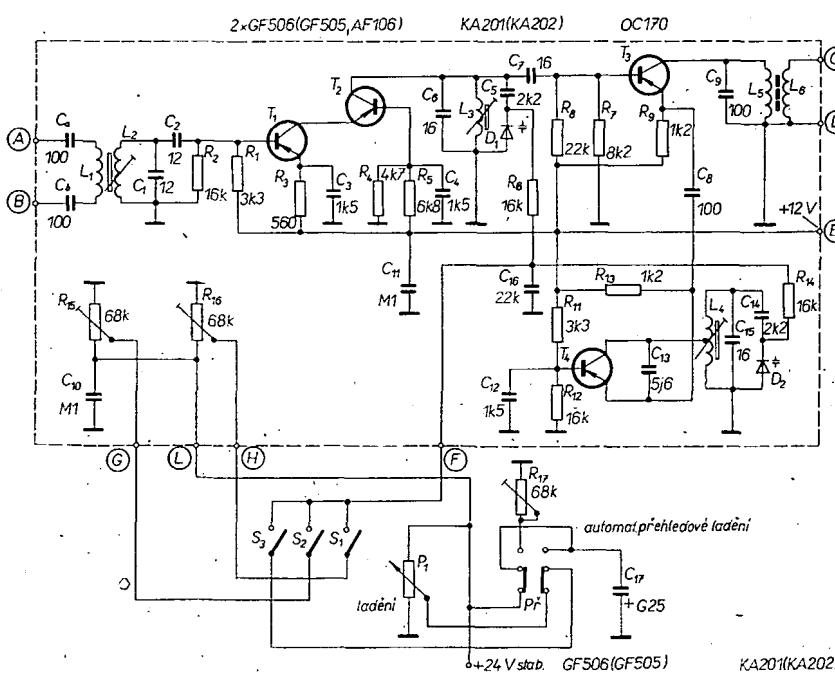
Popis zapojení

Ze zapojení na obr. 1 je zřejmé, že k ladění slouží kapacitní diody, a to na dvou stupních. Signál VKV z antény se přivádí přes oddělovací kondenzátory do vstupního obvodu, pevně laděného na střed pásmu kapacitou C_1 . Vstupní obvod je tedy aperiodický, širokopásmový. Preselektor je zapojen jako kaskádový zesilovač se dvěma tranzistory mesa, který má výhodné vlastnosti jak pokud jde o zisk, tak i o dobré od-

delení vstupních a výstupních obvodů, což je z hlediska stability výhodné. Pracovní bod kaskády se nastavuje odpory v bázích obou tranzistorů tak, aby kolektorový proud byl asi 2 až 3 mA a ve společném bodě kolektor T_1 – emitor T_2 byla přibližně polovina napájecího napětí (5 až 6 V).

Výstup kaskády je připojen na laděný obvod L_3 , C_6 , D_1 . Základní nastavení rezonance se dosahuje indukčností L_3 a pevným kondenzátorem C_6 . Bez zapojení diody D_1 má obvod rezonovat na kmitočtu asi 75 MHz. Po připojení diody se přiřazené rezonanční kmitočet sníží, a to tím více, čím větší napětí se na diodu přivede přes odporník R_6 . Kondenzátor C_5 tvorí vysokofrekvenční zkrat pro diodu.

Následuje směšovací stupeň T_3 , do něhož se kromě vstupního signálu VKV přivádí i napětí ze samostatného oscilátoru T_4 . Oscilátorové napětí se při-



Obr. 1. Zapojení vstupní jednotky VKV