

Sveučilište u Zagrebu Fakultet elektrotehnike i računarstva Zavod za osnove elektrotehnike i električka mjeren



8. TEMA

MJERENJE OTPORA, KAPACITETA I INDUKTIVITETA

Predmet "Mjerenja u elektrotehnici" Prof.dr.sc. Damir Ilić Zagreb, 2020.

Teme cjeline

- Mjerenje otpora istosmjernom strujom
- Mosne metode
- Mjerni otpornici
- Mjerni kondenzatori
- Mjerni svitci
- Mjerenje induktiviteta
- Mjerenje kapaciteta
- Mjerenje impedancija RLC mostom
- Neuravnoteženi mostovi

Područje metoda mjerenja otpora

- Red veličine mjerenih otpora: od 1 μΩ do 1 TΩ, tj. omjer tih vrijednosti je 10^{18} (!)
- Mjerenje otpora elemenata
- Mjerenje otpora uzemljenja i izolacije
- Mjerenje otpornosti materijala
- Vrlo široki zahtjevi u pogledu točnosti

Izravno mjerenje digitalnim omometrom

- To smo dobrim dijelom obradili u temi br. 6, a kao primjer odabrali smo Keysight 3458A 6½ Digital Multimeter
- Ulazne priključnice za područje mjerenja otpora:
 - Input HI i Input LO strujne priključnice kod 4-žičnog mjerenja otpora, ulazne priključnice kod 2-žičnog mjerenja otpora
 - Sense HI, Sense LO naponske priključnice kod 4-žičnog mjerenja otpora
- Ispitna struja kroz mjereni otpor u ovisnosti o odabranom mjernom opsegu
 - problem zagrijavanja mjerenog otpora: ako je njegov otpor 1 kΩ, uz ispitnu struju 1 mA razvit će se djelatna snaga 1 mW

Mjerni opseg	Ispitna struja
100 Ω	1 mA
1 kΩ	1 mA
10 kΩ	100 μΑ
100 kΩ	10 μA
1 ΜΩ	5 μΑ
10 ΜΩ	500 nA
100 ΜΩ	500 nA 10 MΩ

Funkcija Auto Zero

- koristi se samo kod 2-žičnog mjerenja otpora
- kad je ta funkcija omogućena (Auto Zero On), postupak određivanja mjerenog otpora sastoji se od dva koraka:
 - u prvom koraku mjeri se napon na mjerenom otporu
 - u drugom koraku interno se kratko spaja taj ulazni dio i mjeri preostali napon pomaka (offset voltage)
 - konačan rezultat dobiva se oduzimanjem napona pomaka od napona izmjerenog u prvom koraku i računa vrijednost mjerenog otpora
 - taj se postupak ponavlja kod svakog očitanja mjerenog otpora
- kad ta funkcija nije omogućena (Auto Zero Off) napon pomaka izmjeri se samo jednom, na početku postavljanja na mjerno područje, kod promjene mjernog opsega ili vremena integracije, te se oduzima od svih slijednih mjerenja napona na mjerenom otporu

Funkcija OffsetComp

- ova funkcija označava postupak koji se koristi za otklanjanje malih istosmjernih (DC) napona (ili termonapona) prisutnih u mjernom krugu, jer oni ne ovise o vrijednosti struje kroz krug
- tehnika uključuje određivanje razlike između izmjerenih vrijednosti otpora pri različitim vrijednostima ispitne struje: jednom uz strujni izvor postavljen na nominalnu vrijednost ispitne struje, a drugi put uz nižu vrijednost
- posljedica je približno dvostruko duže vrijeme potrebno za jedno očitanje

Izravno mjerenje analognim omometrom

- Analogni instrumenti obrađeni su u temi br. 5
- Općenito rijetko se rabe jer su ih istisnuli digitalni omometri, osim onih ugrađenih za pogonska i procesna mjerenja
- Univerzalni instrument kao omometar
 - za mjerno područje otpora potreban je izvor napona (tipično je to ugrađena baterija)
 - ljestvica je nelinearna, s ništicom na desnom kraju
 - mjerni opsezi npr. 500 Ω do 5 MΩ

Kvocijentni instrument

- otklon je razmjeran omjeru struja pa se može postići da jedna struja ovisi o poznatom otporu, a druga struja o mjerenom otporu
- primjenjuju se različiti spojevi, čime se dobiva različiti omjer najvećeg i najmanjeg otpora koji se može mjeriti
- napon napajanja ne utječe na točnost do nekih minimalnih vrijednosti
- upotrebljavaju se za mjerenja veličina koje se mogu svesti na mjerenje otpora - tipično je to za neizravno mjerenje temperature pomoću otporničkih pretvornika

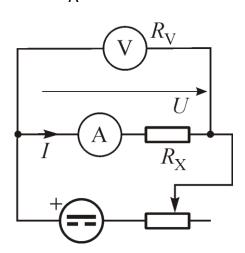
U-I metoda

- Posredno mjerenje otpora preko mjerenja napona i struje, primjenjivo za otpore od 1 μ Ω do 1 M Ω
- Primjena: otpornički elementi, otpori kabela i vodiča, otpori temperaturno ovisnih PTC i NTC otpornika, i dr.
- Dva spoja: strujni ili naponski spoj

Strujni spoj

- Koristi se za <u>mjerenje velikih otpora</u> (mnogo većih od R_A)
- Pogreška nastaje zbog otpora ampermetra R_{Δ} pa slijedi:

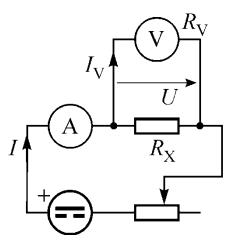
$$R_{\rm X} = \frac{U - I \cdot R_{\rm A}}{I} = \frac{U}{I} - R_{\rm A}$$



Naponski spoj

- Koristi se za <u>mjerenje malih otpora</u> (mnogo manjih od R_{V})
- $R_{\underline{V}}$ je redovito točnije poznat i nepromjenjiv, pa je naponski spoj u prednosti nad strujnim i pri mjerenju otpora srednjih iznosa
- Pogreška nastaje zbog otpora voltmetra R_V pa slijedi:

$$R_{\rm X} = \frac{U}{I - \frac{U}{R_{\rm V}}}$$



- Kod analognih instrumenata, unutrašnji otpor se izračuna kao umnožak karakterističnog otpora R_K (iskazanog u $k\Omega/V$) i mjernog opsega (mjernog dometa): $R_V = R_K \cdot U_{MV}$
- Kod digitalni instrumenata, unutrašnji otpor je naveden u specifikacijama (tipično, ovisi o mjernom opsegu!)

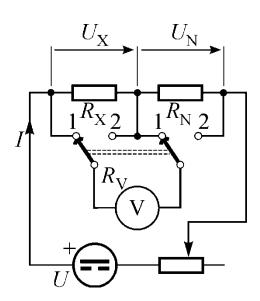
Metoda usporedbe

- Usporedba s točno poznatim otporom R_N (etalon)
- Dva spoja: serijski i paralelni

Serijski spoj

- Za mjerenje otpora mnogo manjih od R_V
- Uvjet: nepromjenjivost struje kroz krug za vrijeme usporedbe

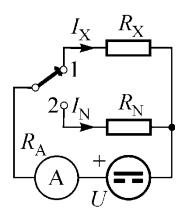
$$R_{\rm X} = R_{\rm N} \frac{U_{\rm X}}{U_{\rm N}} \cdot \frac{R_{\rm V}}{R_{\rm V} + R_{\rm N} \left(1 - \frac{U_{\rm X}}{U_{\rm N}}\right)}$$



Paralelni spoj

- Za mjerenje otpora mnogo većih od R_A
- Uvjet: nepromjenjivost napona izvora tijekom usporedbe

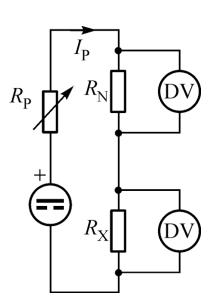
$$R_{\rm X} = \frac{I_{\rm N}}{I_{\rm X}}(R_{\rm N} + R_{\rm A}) - R_{\rm A}$$



Metoda s dva voltmetra

- Uspoređuju se padovi napona na otporima
- Primjenom dva voltmetra neutralizira se utjecaj termonapona (komutacijom struje i zamjenom mjesta voltmetara)
- Struja u mjernom krugu mora biti tolika da ne izazove zamjetno povišenje temperature otpornika, a time i promjenu njihova otpora
- Primjenjuje se za mjerenje otpora u vrhunskoj točnosti (relativne nesigurnosti reda 10⁻⁶)
- Pojednostavnjeni izraz:

$$R_{\rm X} = R_{\rm N} \, \frac{U_{\rm X}}{U_{\rm N}}$$

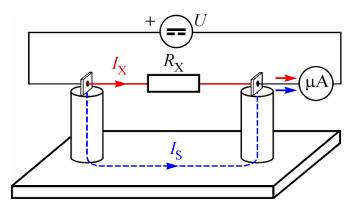


Mjerenje (vrlo) velikih otpora

- Područje mjerenja otpora: od 1 MΩ do 1 TΩ
- Odnosi se na
 - mjerenje otpora elemenata (otpornika)
 - mjerenje izolacijskih otpora
 - mjerenje površinske i obujmne (volumne) otpornosti izolacijskih materijala (plastike, prirodnih i umjetnih izolacijskih smola, i dr.)
- Mjerenje otpora elemenata laboratorijskim metodama
 - □ *U-I* metoda
 - metoda gubitka naboja
 - kod tih metoda traži se veća točnost mjerenja nego kod mjerenja izolacijskih otpora
 - najbolje reference velikih otpora etaloni otpora
 - mogu se izmjeriti s relativnom mjernom nesigurnošću od $20\cdot10^{-6}$ (ili 20 ppm; ppm = parts per million, milijuntinka) na razini 1 M Ω , te s nesigurnošću od $100\cdot10^{-6}$ (ili 100 ppm) na razini 1 T Ω
 - za takvo mjerenje koriste se druge mjerne metode npr. modificirani Wheatstoneov most, komparator istosmjernih struja (DCC, Direct Current Comparator), ili pak posebno razvijeni mostovi

Mjerenje velikih otpora *U-I* metodom

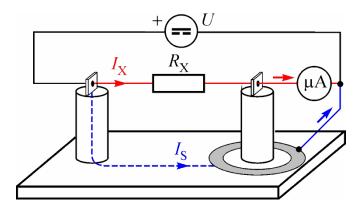
- problem: izolacijski otpor R_S podloge i stalka, koji djeluje paralelno mjerenom otporu R_X
- prikaz djelovanja izolacijske struje pri mjerenju *U-I* metodom



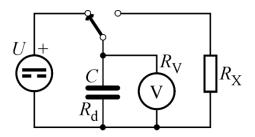
$$I_{\rm A} = I_{\rm X} + I_{\rm S}$$

ullet rješenje: zaštitna elektroda zbog koje neželjena struja $I_{\rm S}$ više ne prolazi kroz mikroampermetar i ne utječe na rezultat mjerenja

$$I_{A} = I_{X}$$
 $R_{X} = \frac{U}{I_{X}}$



Mjerenje velikih otpora metodom gubitka naboja



• jednom nabijeni kondenzator kapaciteta Ci pripadnog izolacijskog otpora R_d (koji mu je spojen paralelno) prazni se preko mjerenog otpora R_x , a to izbijanje odvija se po eksponencijalnom zakonu:

$$U_C = Ue^{-t/\tau}; \ \tau = RC$$

- otpor R čini paralelna kombinacija mjerenog otpora R_X , otpora voltmetra R_V i izolacijskog otpora kondenzatora R_d
- ako su u trenucima t_1 i t_2 izmjereni pripadni naponi na voltmetru $U_1 = U(t_1)$ i $U_2 = U(t_2)$, slijedi da je otpor R jednak:

$$R = \frac{t_2 - t_1}{C \ln(U_1/U_2)}$$

• s R_p možemo označiti paralelnu kombinaciju otpora R_V i R_d , tj.

$$R_{\rm P} = \frac{R_{\rm V} R_{\rm d}}{R_{\rm V} + R_{\rm d}}$$

tada je mjereni otpor jednak:

$$R_{\rm X} = \frac{RR_{\rm P}}{R_{\rm P} - R}$$

- odavde je očito da točnost mjerenja otpora R_X ovom metodom ovisi o točnosti određivanja otporâ R_V i R_d, te o točnosti mjerenja napona voltmetrom
- metoda je prikladna i za vrlo velike otpore, čak i veće od 1 TΩ

Mjerenje izolacijskih otpora

- Provodi se na svim električnim postrojenjima i na svoj opremi (kućne instalacije, visokonaponska postrojenja, telefonske instalacije, motori, transformatori, i dr.)
- Za mjerenje izolacijskih otpora potrebno je mjereni izolator podvrgnuti (relativno) visokom ispitnom naponu te mjeriti struju koja je time generirana
 - ispitni naponi su od više stotina volta do nekoliko kilovolta, ako se radi o niskonaponskoj opremi (koja se koristi npr. pri mrežnom naponu od 400 V) te o jednostavnim mjerilima izolacijskih otpora
 - za visokonaponsku opremu, koja se koristi u krugovima istosmjernih ili izmjeničnih napona do 400 kV, mjerne metode, uređaji i radni naponi bitno su drugačiji
- Tu se ne traži posebno visoka točnost, i zbog prirode samih izolacijskih otpora (koji su dosta promjenjivi), i zbog mjerenja koja su vrlo često na terenu, daleko od laboratorijskih uvjeta
- Kao mjerni instrumenti koriste se jednostavni, lagani i prenosivi uređaji s vlastitim izvorom radnog napona za mjerenje izolacijskog otpora izvan pogona

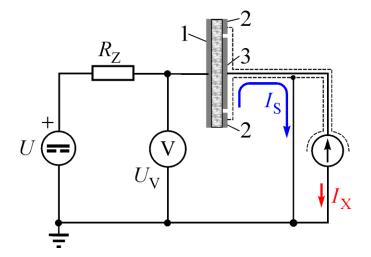
- Izolacijska struja
 - određena obujmnim otporom
 - ionska: ovisi o broju iona i njihovoj pokretljivosti, koja raste s temperaturom; kako je to dominantna komponenta izolacijske struje određene obujmnim otporom, posljedica je negativni temperaturni koeficijent izolacijskog otpora koji je određen obujmnim otporom; povišenje napona smanjuje pokretljivost iona (ograničavaju ju elektrostatičke sile) pa otpornost raste (što vrijedi do nekih granica)
 - <u>elektronska</u>: zbog malog broja slobodnih elektrona redovito je manja od ionske
 - određena površinskim otporom
 - površinska: može višestruko nadmašiti obujmnu komponentu struje, osobito kod nekih materijala s izazitom prijemljivošću vlage (npr. staklo)
- Svaki je izolator dielektrik određenog kapaciteta pa se pri promjenama vanjskog napona (kojim se provode mjerenja) javlja kapacitivna struja poželjno je da taj napon bude što stalniji kako bi kapacitivna struja bila što manja ($i_c = C \cdot dU/dt$; za dU/dt = 0 slijedi $i_c = 0$)
- U izolatoru koji je podvrgnut naponu kroz dulje vrijeme stvaraju se nakupine iona uslijed kojih dolazi do udarnih struja izjednačenja u materijalu

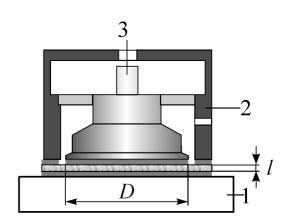
- Izolacijska struja nije linearno razmjerna naponu (kao što to vrijedi kod vodiča) već ovisi o:
 - iznosu i stalnosti napona
 - trajanju mjerenja
 - zagrijavanju
 - vlažnosti okolišnog zraka
 - čistoći površina
 - i drugim utjecajnim veličinama
- Ukratko, kod izolatora više ne vrijedi Ohmov zakon, tj. porast napona neće pratiti razmjeran porast struje
- Zbog svega navedenoga ponavljajuća mjerenja često daju dosta različite rezultate
- U konačnici, izolacijski otpor često se ne iskazuje kao točno izmjerena vrijednost, već se navodi vrijednost od koje je izolacijski otpor svakako veći (npr. >150 GΩ)

Mjerenje otpornosti izolacijskih materijala

- uzorak se ulaže između masivnih kružnih metalnih elektroda
- eliminacija površinskih struja I_{S} zaštitnom elektrodom
- zaštitni otpor R₇ djeluje u slučaju kratkog spoja elektroda ili kvara
- za prikaz na slici vrijedi:

$$R_{\rm X} = \rho \frac{4l}{D^2 \pi} = \frac{U_{\rm V}}{I_{\rm X}} \qquad \Rightarrow \qquad \rho = \frac{U_{\rm V} D^2 \pi}{4l I_{\rm X}}$$





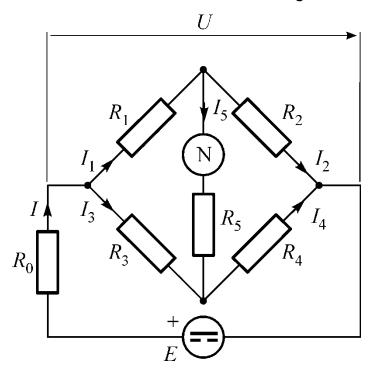
Razlikujemo dva osnovna načela:

- uravnoteženi mostovi: dovođenje mosta u ravnotežu (kad kroz ništični instrument spojen u dijagonali mosta ne prolazi struja) omogućuje određivanje nepoznate veličine u jednoj grani mosta prema poznatim veličinama elemenata u drugim granama
 - posebno se primjenjuju za mjerenja impedancija (otpora, kapaciteta, induktiviteta)
- neuravnoteženi mostovi: odstupanje od ravnotežnog položaja je razmjerno mjerenoj veličini
 - posebno se primjenjuju kod mjerenja neelektričkih veličina (naprezanje, sila)
 - napon na dijagonali mosta je razmjeran mjerenoj veličini: vrlo pogodno za daljnju obradu

Primjenjuju se i kod istosmjerne i kod izmjenične struje

Wheatstoneov most za istosmjernu struju

- načelo uravnoteženog mosta: metoda za mjerenje otpora
- u jednoj dijagonali mosta nalazi se izvor napajanja, a u drugoj ništični instrument N
- ravnoteža ne ovisi o značajkama instrumenta, niti o naponu napajanja mosta, a postiže se uz $I_5 = 0$:



$$I_1R_1 = I_3R_3, \ I_2R_2 = I_4R_4$$

 $I_1 = I_2, \ I_3 = I_4$

$$R_{\rm X} = R_2 \frac{R_3}{R_4}$$

- za određivanje nepoznatog otpora potrebno je poznavati jedan otpor $(R_2 \text{ ili } R_3)$ te omjer drugih dvaju otpora $(R_3/R_4 \text{ ili } R_2/R_4)$
- promjena mjesta ništičnog detektora i izvora napajanja ne utječe na ravnotežu mosta
- utjecaj termonapona (karakteristična problem kod istosmjerne struje) može se poništiti <u>komutacijom smjera struje</u>: konačna vrijednost je aritmetička sredina rezultata uz oba smjera struje
- očito je da je ovdje potrebno zadovoljiti <u>jedan uvjet ravnoteže</u>

Osjetljivost mosta

odnos promjene struje I_5 i odgovarajuće promjene mjerenog otpora R_1 :

$$S = dI_5/dR_1$$

□ najviše nas zanima osjetljivost u blizini ravnoteže, S_r , kada je $R_1 = R_{1r} = R_2 R_3 / R_4$:

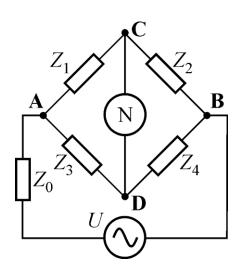
$$S_{\rm r} = (\mathrm{d}I_5/\mathrm{d}R_1)_{R_1 = R_{\rm 1r}}$$

- razlika otpora u blizi ravnoteže je $\Delta R_1 = R_1 R_{1r}$, a pripadno relativno odstupanje mjerenog otpora je $\delta R_1 = \Delta R_1 / R_1$, pa je $\Delta I_5 = S_r \cdot \Delta R_1$
- konačno slijedi da je (za pojednostavnjeni slučaj $R_0 = 0$)

$$\delta R_1 = \frac{\Delta I_5}{U} \left[R_{1r} + R_2 + R_3 + R_4 + R_5 \left(\frac{R_{1r}}{R_2} + 2 + \frac{R_2}{R_{1r}} \right) \right]$$

Wheatstoneov most za izmjeničnu struju

■ ako umjesto otpora R_1 , ..., R_4 imamo impedancije \underline{Z}_1 , ..., \underline{Z}_4 , dobit ćemo ravnotežu kada je zadovoljeno:



$$\underline{Z_1}\underline{Z_4} = \underline{Z_2}\underline{Z_3}$$

 odavde slijede <u>dva uvjeta ravnoteže</u> koje treba ispuniti (tj. za modul i fazu):

$$Z_1 Z_4 = Z_2 Z_3$$

$$\varphi_1 + \varphi_4 = \varphi_2 + \varphi_3$$

- postupak uravnoteženja je iterativan (ugađanjem dvije veličine), a želi se postići neovisnost ugađanja tj. da su ugađanja amplitude i faze međusobno neovisna - važna je konvergencija mosta
- impedancije u pojedinim granama mogu biti različitog karaktera (otpor, induktivitet, kapacitet) pa o tome ovisi i (specifična) izvedba
 Wheatstoneova mosta za izmjeničnu struju (redovito posebnog naziva)

- Mjerni otpornici su elementi koji utjelovljuju električki otpor s velikom točnošću i u najvećoj mogućoj mjeri potisnutim parazitskim utjecajima
- □ Relativna mjerna nesigurnost najboljih izvedbi je 10⁻⁶

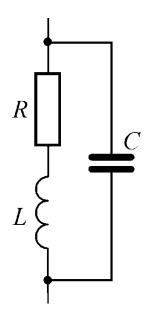
Primjena:

- kao mjerni shunt za posredno mjerenje struje
- u naponskim djelilima (za mjerenje viših napona)
- u mjernim mostovima

Otpornik je definiran:

- iznosom otpora R i njegovom dopustivom promjenom (npr. tijekom 1 god.)
- dopuštenom snagom ili dopuštenom strujom
- temperaturnom karakteristikom

Nadomjesna shema otpornika



$$\underline{Z} = \frac{(R + j\omega L)\frac{1}{j\omega C}}{R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}}$$

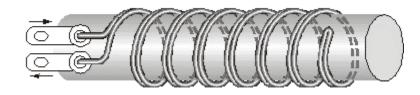
$$\tan \varphi = \frac{\operatorname{Im}(\underline{Z})}{\operatorname{Re}(\underline{Z})} = \omega \left[\frac{L}{R} (1 - \omega^2 LC) - RC \right]$$

- Pri izmjeničnoj struji postoji fazni pomak između napona na otporniku i struje kroz otpornik: $\varphi = \omega \tau$
- Na niskim frekvencijama (< 20 kHz) vrijedi:</p>

$$\tau \approx \frac{L}{R} - RC$$

Minimiziranje učinaka neželjenih L i C

 manji induktivitet postiže se smanjenjem površine presjeka tijela otpornika (plosnate izvedbe) ili načinom namatanja (npr. bifilarni namot)

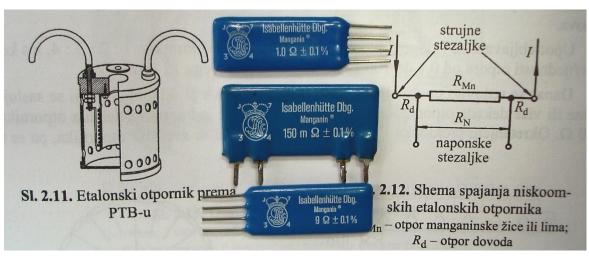


- kapacitet dolazi do izražaja kod visokoomskih otpornika, kada se rabe izvedbe s više sekcija (npr. Chaperonov namot)
- uz L/R=RC, vremenska stalnica bit će jednaka nuli (iako L i C postoje)
- dobri otpornici imaju malu vremensku stalnicu koja se izražava u nanosekundama (ns)

- Žičana izvedba, za veće snage (1 μΩ do 100 kΩ, do 10 W), traka ili žica od manganina, izaoma, konstantana, izabelina
 - manganin: 84 % bakra, 12 % mangana i 4 % nikla; termonapon prema bakru <2 μ V/°C, otpornost 0,48 $\mu\Omega$ ·m, temperaturni koeficijent <10 ($\mu\Omega/\Omega$)/°C
- Slojna izvedba, za manje snage (1 Ω do 100 MΩ, 25 mW do 1 W), sloj metala ili metalnog oksida naparen na izolacijsku podlogu (porculan, staklo, keramika)
 - Vishay otpornici: odlična vremenska stalnost, vrlo točno ugađanje, temperaturni koeficijent <1 $(\mu\Omega/\Omega)$ /°C









<u>Temperaturna ovisnost:</u>

 za temperaturni interval od 0 °C do 100 °C vrijedi nadomještanje s dva parametra

$$R_{v} = R_{ref} \left[1 + \alpha (v - v_{ref}) + \beta (v - v_{ref})^{2} \right]$$

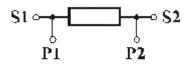
u užem temperaturnom području može se nadomjestiti samo linearnom promjenom

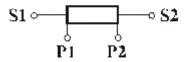
Strujno opterećenje:

- prolaskom struje kroz otpornik razvija se Jouleova toplina $P=I^2R$
- poželjno je što manje jer utječe na poznavanje otpora

<u>Četiri stezaljke otpornika</u>

- dvije strujne (S1 i S2) za dovod struje (vanjske)
- dvije naponske (P1 i P2) za "mjerenje" napona (unutrašnje, definiraju otpor)
- kod većih struja razlikuju se po obliku i veličini
- Fundamentalno: bilo kakvo točnije mjerenje otpora treba biti četverožično!





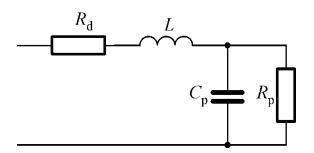




Od mjernih kondenzatora zahtijevamo:

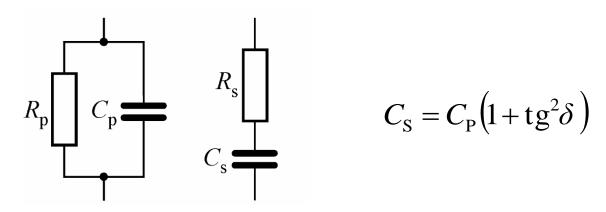
- da njihov C bude točno poznat, vremenski stalan, neovisan o temperaturi, naponu i frekvenciji, te da bude što "čišći"
- vrlo veliki izolacijski otpor između elektroda (koji postoji zbog polarizacije i provodnih struja, a predstavljamo ga djelatnim otporom R_p)
- neznati otpor dovoda (predstavljamo ga sa R_d)
- neznatni vlastiti induktivitet L

Nadomjesna shema realnog kondenzatora (za VF)



Kod određene frekvencije (reda megaherca) nastupa serijska rezonancija, nakon koje kondenzator iskazuje induktivni karakter!

Često je za realni kondenzator (i niže frekvencije) dovoljno nadomjestiti gubitke otporima R_s ili R_p, kad rabimo dvoelementnu nadomjesnu shemu



Gubitke u kondenzatoru definiramo tangensom kuta gubitaka tg δ

$$tg\delta = \frac{1}{\omega R_{\rm P} C_{\rm P}} = \omega R_{\rm S} C_{\rm S}$$

Osim ovih veličina, $tg\delta$ ovisi i o temperaturi i o naponu na kondenzatoru!

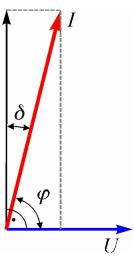
tg δ : 10⁻⁵ (kvarc), 10⁻⁴ (tinjac), 10⁻³ (plastične mase)

- Zbog navedenih parazitnih elemenata, fazni pomak između
 U i I nesavršenog kondenzatora je -(π /2 δ)
 - Struja kondenzatora

$$I \approx U\omega C$$
, $\sin \delta \approx \delta$

Gubitci u kondenzatoru

$$P = UI \cos \varphi = UI \sin \delta \approx U^2 \omega C \delta$$



Tlačni kondenzatori

- za visokonaponska mjerenja, punjeni su komprimiranim plinom (dušik ili SF₆)
- visoka probojna čvrstoća (npr. 270 kV uz 1 cm razmaka i tlak od 15 atmosfera)

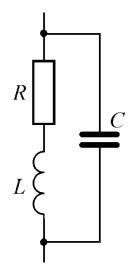






Mjerni svitci

- Namataju se na neferomagnetska tijela da bi se izbjegao utjecaj nelinearne ovisnosti permeabilnosti o struji koja protječe svitkom, te gubitci zbog histereze i vrtložnih struja
- Nadomjesna shema:
 - faktor dobrote: $Q = \omega L/R$
 - na VF utjecaj parazitskog C(rezonancija) i ovisnost R o frekvenciji (skin-efekt)





Mjerni svitci

 Dvoelementna nadomjesna shema: realni svitak nadomještavamo serijskom kombinacijom efektivnog otpora R_e i induktiviteta L_e

$$Z = R_{e} + jL_{e}$$

$$R_{e} \approx R(1 + 2\omega^{2}LC)$$

$$L_{e} \approx L(1 + \omega^{2}LC)$$

rezonancija nastupa na frekvenciji

$$f = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

Metode mjerenja induktiviteta

- *U-I* metoda
- Mosne metode
- Digitalni RLC mostovi

Induktivitet kao mjerna veličina

- etaloni induktiviteta
- induktivitet zračnog svitka
- induktivitet namota stroja ili namota transformatora
- rasipni induktiviteti transformatora
- **...**

Raspon mjerljivih vrijednosti

 od nanohenria (nH) do kilohenria (kH) – i jedno i drugo su ekstremne vrijednosti

U-I metoda

- to je posredna metoda mjerenja, a realni induktivitet nadomješta se dvoelementnom nadomjesnom shemom: serijskim spojem induktiviteta i djelatnog otpora
- nepoznati induktivitet određuje se na temelju izmjerene impedancije Z
 kad se mjerenje provodi izmjeničnom strujom, s pomoću napona U na
 njemu i struje I kroz njega (radi se o njihovim efektivnim vrijednostima)

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$$

$$L = \frac{1}{\omega} \sqrt{\left(\frac{U_{\text{ef}}}{I_{\text{ef}}}\right)^2 - R^2} = \frac{1}{2\pi f} \sqrt{\left(\frac{U_{\text{ef}}}{I_{\text{ef}}}\right)^2 - \left(\frac{U_{\text{dc}}}{I_{\text{dc}}}\right)^2}$$

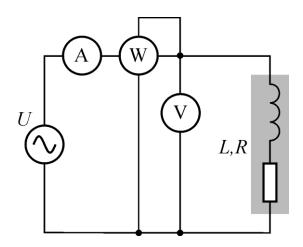
$$U$$

- osim impedancije Z potrebno je odrediti i djelatni otpor R, koji se mjeri istosmjernom strujom nekom od metoda (ili izravnog mjerenja, ili posrednog mjerenja ponovno U-I metodom)
- U-I metoda primjenjiva je samo kod svitaka s neferomagnetskom jezgrom (odnosno tzv. zračnih svitaka)

Mjerenje induktiviteta svitka s feromagnetskom jezgrom

- zbog gubitaka u feromagnetskoj jezgri dolazi prividno do povećanja djelatne komponente
- osim mjerenja napona i struje, potrebno je mjeriti i djelatnu snagu gubitaka kod izmjenične struje
- umnožak mjerenog napona Ui struje I daje prividnu snagu S, dok se djelatna snaga P mjeri vatmetrom
- jalova snaga *Q* razmjerna je mjerenom induktivitetu *L*
- radi bolje točnosti mjerenja potrebno je uzeti u obzir i korekcije zbog potroška instrumenata

$$UI = \sqrt{(\omega L I^2)^2 + P^2}$$
$$L = \frac{\sqrt{U^2 I^2 - P^2}}{\omega I^2}$$



Maxwellov most

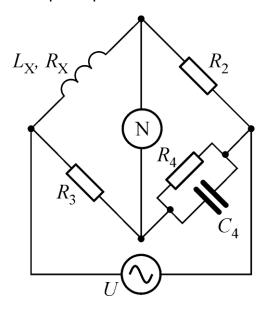
- kod izmjeničnih mostova potrebno je ugađati dvije veličine (odnosno postoje dvije jednadžbe za uvjet ravnoteže)
- lacksquare neovisno ugađanje ravnoteže postiže se ovdje s R_4 i C_4
- impedancije u granama mosta

$$\underline{Z_1} = R_X + j\omega L_X \qquad \underline{Z_2} = R_2$$

$$\underline{Z_3} = R_3 \qquad \underline{Z_4} = \frac{R_4}{1 + j\omega R_4 C_4}$$

u ravnoteži vrijedi:

$$R_{X} = R_2 \frac{R_3}{R_4}$$
$$L_{X} = R_2 R_3 C_4$$



- načelno, ravnoteža ne ovisi o frekvenciji niti o naponu napajanja
- osim ovog mosta postoji još i most s promjenjivim induktivitetom,
 Owenov most, i dr.

Wienov most

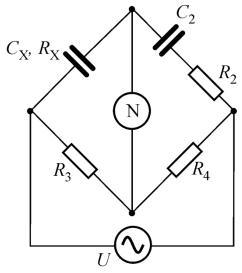
- ovdje je mjereni kondenzator nadomješten serijskim spojem kapaciteta C_X (kojeg želimo izmjeriti) i djelatnog otpora R_X
- neovisno ugađanje postiže se s R_2 i C_2
- impedancije u granama mosta

$$\underline{Z_1} = R_X + \frac{1}{j\omega C_X} \quad \underline{Z_2} = R_2 + \frac{1}{j\omega C_2}$$

$$\underline{Z_3} = R_3 \qquad \underline{Z_4} = R_4$$

u ravnoteži vrijedi:

$$R_{
m X}=R_2rac{R_3}{R_4}$$
 $C_{
m X}=C_2rac{R_4}{R_3}$ ${
m tg}\delta=\omega R_{
m X}C_{
m X}=\omega R_2C_2$



■ načelno, kut gubitaka tg δ mjerenih kondenzatora redovito je vrlo malen, pa se dobro ugađanje postiže i s promjenom R_2 i R_3 , ili R_2 i R_4

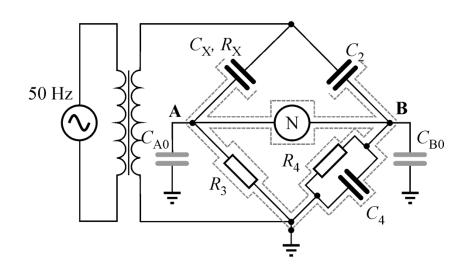
Scheringov most

- ovdje je mjereni kondenzator nadomješten serijskim spojem kapaciteta C_X (kojeg želimo izmjeriti) i djelatnog otpora R_X
- prvenstveno se rabi za mjerenje kuta gubitaka električke opreme i izolacijskih materijala, naročito pri visokim naponima i pri frekvenciji mreže od 50 Hz
- neovisno ugađanje postiže se s R₄ i C₄
- impedancije u granama mosta (uz zanemarenje parazitnih kapaciteta C_{A0} i C_{B0})

$$C_{A0} i C_{B0}$$
)
 $Z_{1} = R_{X} + \frac{1}{j\omega C_{X}}$
 $Z_{2} = \frac{1}{j\omega C_{2}}$
 $Z_{3} = R_{3}$
 $Z_{4} = \frac{R_{4}}{1 + j\omega R_{4}C_{4}}$
50 Hz

u ravnoteži vrijedi:

$$R_{
m X}=R_3rac{C_4}{C_2}$$
 $C_{
m X}=C_2rac{R_4}{R_3}$ ${
m tg}\delta=\omega R_{
m X}C_{
m X}=\omega R_4C_4$



- kako je kut gubitaka tg δ mjerenih kondenzatora vrlo malen, dobro ugađanje postiže i s promjenom R_3 umjesto R_4
- taj kut prvo polagano raste, a kad primijenjeni napon postigne određenu vrijednost počinje njegovo naglo povećanja zbog pojave ionizacije, kojoj izolacija ne smije biti dugo izložena
- mjerenjem naponske ovisnosti kuta gubitaka dobiva se mogućnost ocjene dimenzioniranja izolacije pa se Scheringov most rabi pri ispitivanju izolatora, provodnika, kondenzatora, kabela, strojeva, i dr.
- C₂ je (visokonaponski) referentni kondenzator zanemarivog kuta gubitaka
- prednost ovog mosta jest da se ugađanje provodi na elementima koji su na niskom naponu (npr. R_4 i C_4), dok je istodobno na mjerenom kapacitetu C_X visoki napon
- ▶ kod oklapanja mosta (vidi shemu) pojavljuje se problem parazitnih kapaciteta C_{A0} i C_{B0} , odnosno kapaciteta točaka A i B prema uzemljenju to relativno malo utječe na određivanje C_X i R_X , no nešto više na određivanje tg δ , pa tada vrijedi:

$$tg\delta \approx \omega [R_4(C_4 + C_{B0}) - R_3C_{A0}]$$

Glynnov most

 ovo je transformatorski most, kod kojeg se uravnotežuju amperzavoji primarnog i sekundarnog namota kad je zadovoljen uvjet

$$\underline{I_1}N_1 = \underline{I_2'}N_1$$

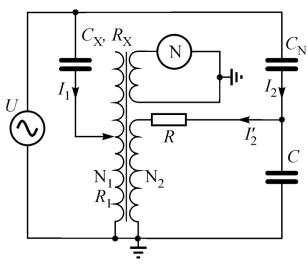
 za prikazani slučaj, kad su u krug ubačeni R i C zbog određivanja kuta gubitaka, struje su sljedeće

$$\underline{I_1} = \frac{\underline{U}}{\frac{1}{j\omega C_X} + R_X + R_1}$$

$$\underline{I_2'} = \frac{\underline{U}}{\frac{1}{j\omega C_N} + \frac{RC}{C_N} + R}$$

u ravnoteži vrijedi:

$$C_{
m X} = C_{
m N} rac{N_2}{N_1}$$
 tg $\delta pprox \omega \left[(C_{
m N} + C)R - C_{
m N}R_1rac{N_2}{N_1}
ight]$



Mjerenje impedancija RLC mostom

Univerzalni RLC most

• načelo rada ovog mosta može biti sasvim jednostavno: mjerena impedancija Z_X spaja se u seriju s referentnim otporom R_N te se mjere padovi napona U_X i U_N – tada vrijedi da je

$$\underline{Z_{\mathrm{X}}} = R_{\mathrm{N}} \frac{U_{\mathrm{X}}}{U_{\mathrm{N}}}$$

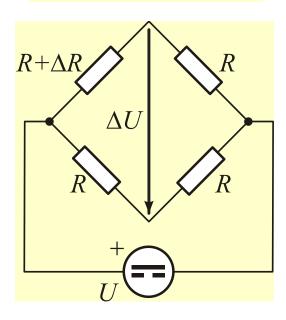
- omjer napona je kompleksan pa se Z_X, odnosno pripadna <u>realna i</u> <u>imaginarna komponenta</u>, računaju s pomoću ugrađenog mikroprocesora i postavljenih parametara
- čitav niz ugodivih parametara
 - nadomjesna dvoelementna shema (paralelni ili serijski spoj)
 - frekvencija (npr. od 12 Hz do 100 kHz)
 - napon (npr. od 10 mV do 1,5 V)
 - \square prikaz mjerene impedancije (npr. C_X i R_X , ili C_X i tg δ)
 - ponavljanje mjerenja, otklanjanje smetnji i dr.
- široki raspon mjerivih vrijednosti: otpora (npr. od 0,01 mΩ do 100 MΩ), induktiviteta (npr. od 0,01 nH do 100 MH) i kapaciteta (od 0,01 pF do 100 F) ove ekstremne vrijednosti odnosne se na mjerenja omjera prema zadanoj vrijednosti

Neuravnoteženi Wheatstoneov most

- napon na dijagonali mosta je izlazna veličina: $\Delta U/U = f(\Delta R/R)$
- $\Delta U = I_5 R_5$; vrlo čest slučaj: $R_{10} = R_2 = R_3 = R_4 = R$
- razmotrit ćemo četiri moguće konfiguracije mosta

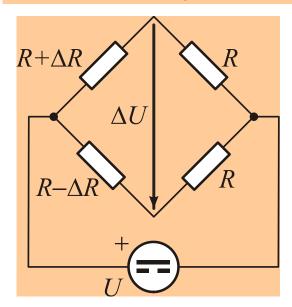
ČETVRTINSKI MOST

- eng. quarter bridge
- $R_1 = R + \Delta R$



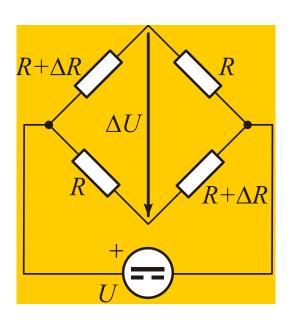
POLOVIČNI MOST

- eng. half bridge
- $R_1 = R + \Delta R$, $R_3 = R \Delta R$



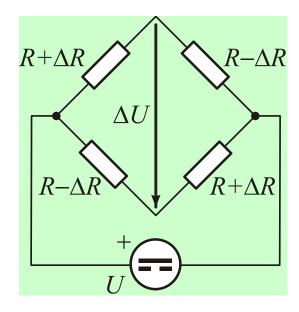
DIJAGONALNI MOST

- eng. diagonal bridge
- $R_1 = R + \Delta R$, $R_4 = R + \Delta R$



PUNI MOST

- eng. full bridge
- $R_1 = R + \Delta R, R_2 = R \Delta R,$ $R_3 = R - \Delta R, R_4 = R + \Delta R$



Relativna promjena napona idealno stvarno

rel. pogrješka

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{4} \frac{\Delta R}{R}$$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{4} \frac{\frac{\Delta R}{R}}{1 + \frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}}$$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}$$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\frac{\Delta R}{R}}{1 - \frac{1}{4} \left(\frac{\Delta R}{R}\right)^2}$$

Polovični
$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R} \qquad \frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\frac{\Delta R}{R}}{1 - \frac{1}{4} \left(\frac{\Delta R}{R}\right)^2} \qquad p_{\%} = \frac{\frac{1}{4} \left(\frac{\Delta R}{R}\right)^2}{1 - \frac{1}{4} \left(\frac{\Delta R}{R}\right)^2} \cdot 100\%$$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}$$

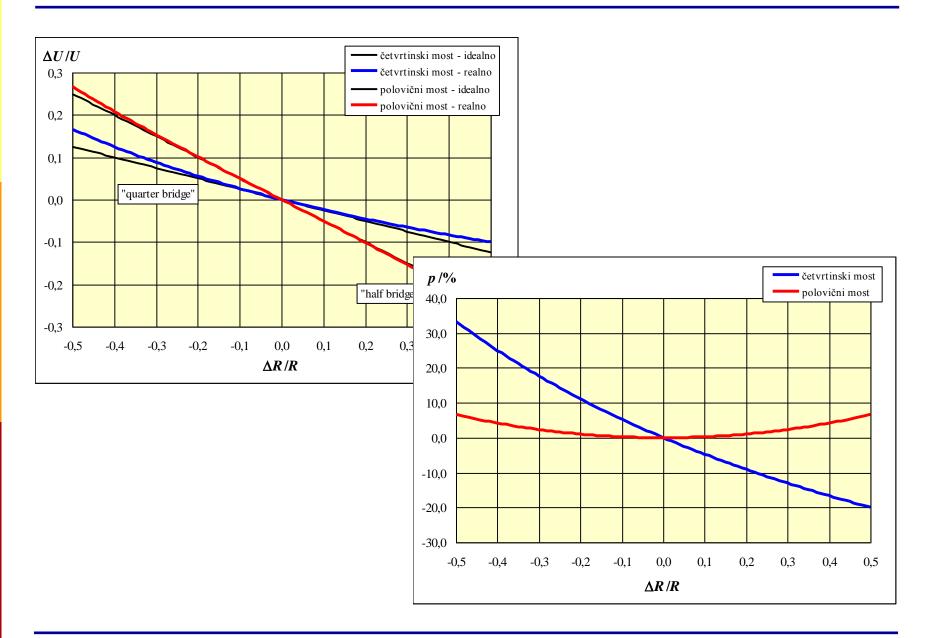
$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\frac{\Delta R}{R}}{1 + \frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}}$$

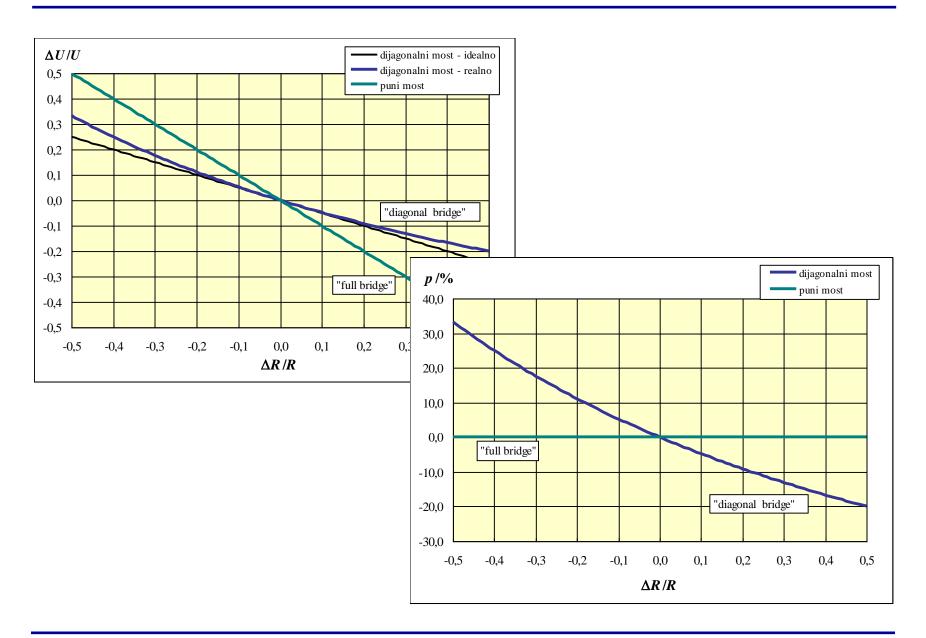
Dijagonalni
$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}$$
 $\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{2} \frac{\frac{\Delta R}{R}}{1 + \frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}}$ $p_{\%} = \left(\frac{1}{1 + \frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}} - 1\right) \cdot 100\%$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{\Delta R}{R}$$

$$\frac{\Delta U}{U} = -\frac{\Delta R}{R} \qquad \frac{\Delta U}{U} = -\frac{\Delta R}{R}$$

$$p_{\%} = 0\%$$





Točniji prikaz za relativnu promjenu <u>∆R/R od -1 % do +1 %</u>

	Četvrtinski		Polovični		Dijagonalni		Puni	
$\Delta R/R$	$(\Delta U/U)_{\rm st}$	p /%	$(\Delta U/U)_{\rm st}$	p /%	$(\Delta U/U)_{\rm st}$	p /%	$(\Delta U/U)_{\rm st}$	p /%
-0,010	0,002513	0,503	0,005000	0,0025	0,005025	0,503	0,0100	0,0
-0,005	0,001253	0,251	0,002500	0,0006	0,002506	0,251	0,0050	0,0
-0,001	0,000250	0,050	0,000500	0,0000	0,000500	0,050	0,0010	0,0
0,001	-0,000250	-0,050	-0,000500	0,0000	-0,000500	-0,050	-0,0010	0,0
0,005	-0,001247	-0,249	-0,002500	0,0006	-0,002494	-0,249	-0,0050	0,0
0,010	-0,002488	-0,498	-0,005000	0,0025	-0,004975	-0,498	-0,0100	0,0

Primjena:

- posebno kod mjerenja naprezanja s pomoću rasteznih traka (strain gauges), kad je promjena otpora u navedenom rasponu od ±1 %
- napajanje može biti i istosmjernom i izmjeničnom strujom
- izlazna veličina je napon (a to je veličina koju možemo jednostavno i najtočnije mjeriti, te pretvoriti u digitalni zapis)

Zaključak

- Prikazane su različite metode mjerenja otpora istosmjernom strujom
- Prikazane su osnove mosnih metoda i primjene uravnoteženih mostova
- Prikazane su metode mjerenja induktiviteta i kapaciteta
- Prikazane su osnove mjerenja neuravnoteženim mostovima

1. primjer

Mjerenje otpora

Otpor $R_{\rm X}$ mjeren je *U-I* metodom u spoju za mjerenje malih otpora. Napon je mjeren voltmetrom karakterističnog otpora 2 k Ω /V na mjernom opsegu 100 V, a struja ampermetrom na mjernom opsegu 1 A unutrašnjeg otpora 1 Ω . Koliki je njegov otpor ako je na voltmetru očitano 57 V, a na ampermetru 0,85 A?

Rješenje: $R_X = 67,1 \Omega$

2. primjer

- Naprezanje na objektu mjerimo neuravnoteženim mostom koji ima jedno otporničko osjetilo (uz to, otpori u svim granama su istih nazivnih vrijednosti od 600 Ω). Ako je stvarna relativna promjena napona određena s $\frac{\Delta U}{U} = -\frac{1}{4}\frac{\Delta R}{R} / \left(1 + \frac{1}{2}\frac{\Delta R}{R}\right)$, odredite:
 - odstupanje od linearnosti (relativnu pogrješku) ako je mjereno naprezanje koje prouzročuje promjenu otpora za $\Delta R = 3.6 \Omega$
 - uz pretpostavku da će najveća mjerena relativna promjena otpora biti 2 %, koliko najviše smiješiti griješiti digitalni voltmetar (koji mjeri napon na dijagonali) ako želimo da njegov utjecaj pritom bude manji od 1/5 pogrješke zbog nelinearnosti

$$p_{\%} = \left(\frac{1}{1 + \frac{1}{2} \frac{\Delta R}{R}} - 1\right) \cdot 100\% = \left(\frac{1}{1 + \frac{1}{2} 0,006} - 1\right) \cdot 100\% = -0,3\%$$

$$\left(\frac{\Delta R}{R}\right)_{\text{max}} = 0,02 \implies (p_{\%})_{\text{max}} = -0,99\%$$

$$(p_{\text{DV}\%})_{\text{max}} = \frac{1}{5} |(p_{\%})_{\text{max}}| = 0,198\%$$

3. primjer

- Napon dijagonale neuravnoteženog mosta, kojeg spajamo na ulaz pojačala nazivnog pojačanja 60 dB, mjerimo na izlazu pojačala digitalnim voltmetrom na mjernom opsegu 10 V. Poznati su nam sljedeći podaci: točnost pojačanja pojačala ±0,8 te točnost instrumenta definirana kao ±(5 · 10⁻⁴ of reading + 8 · 10⁻⁴ of range). Ako smo voltmetrom izmjerili napon 3,755 V izračunajte:
 - napon na dijagonali mosta
 - složenu standardnu nesigurnost $u_c(y)$ tog napona

$$U_{\rm d} = \frac{U_{\rm V}}{A} = 3,755 \text{ mV}$$

$$u_{\rm cr}(U_{\rm d}) = \sqrt{u_{\rm r}^2(U_{\rm V}) + u_{\rm r}^2(A)} = 1,587 \cdot 10^{-3}$$

$$u_{\rm r}(U_{\rm V}) = \frac{u(U_{\rm V})}{U_{\rm V}} = \frac{a_U}{U_{\rm V}\sqrt{3}} = 1,519 \cdot 10^{-3}$$

$$u_{\rm r}(A) = \frac{u(A)}{A} = \frac{a_A}{A\sqrt{3}} = 4,619 \cdot 10^{-4}$$

$$u_{\rm c}(U_{\rm d}) = u_{\rm cr}(U_{\rm d}) \cdot U_{\rm d} = 5,961 \,\mu\text{V}$$