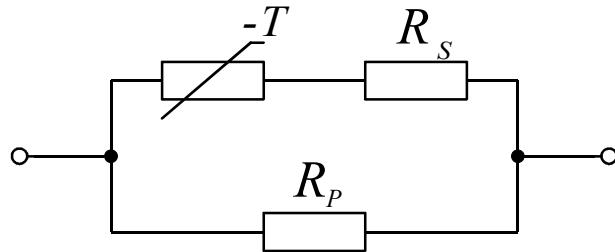


## Vaja 20

Določite paralelno upornost  $R_P$  in serijsko upornost  $R_S$  v termistorskem vezju (slika 20.1) tako, da bo upornost tega dvopola pri temperaturi  $T = 20^\circ\text{C}$  znašala 100  $\Omega$ , pri  $T = 80^\circ\text{C}$  pa 50  $\Omega$ . Termistor v vezju ima hladno upornost  $R_{20} = 150 \Omega$  in materialno konstanto  $B = 2500 \text{ K}$ . Koliko znaša upornost prilagojenega termistorskega vezja na sredi danega temperaturnega intervala?

$$R_{20} = 150 \Omega \quad B = 2500 \text{ K} \quad R(20^\circ\text{C}) = 100 \Omega \quad R(80^\circ\text{C}) = 50 \Omega$$



Sl. 20.1 Vezje za prilagoditev temperaturnega poteka upornosti

### Rešitev:

Najprej izračunajmo upornost samega termistorja v drugi temperaturni točki, oz. pri  $T = 80^\circ\text{C}$ . Iz osnovne enačbe za upornost termistorja izračunamo konstanto termistorja  $A$ , nato pa izrazimo upornost pri poljubni temperaturi.

$$R_T(T) = A e^{\frac{B}{T}} \quad (20.1)$$

$$R_{20} = A e^{\frac{B}{T_{20}}} \Rightarrow A = R_{20} e^{-\frac{B}{T_{20}}} \Rightarrow R_T(T) = R_{20} e^{B \left( \frac{1}{T} - \frac{1}{T_{20}} \right)} \quad (20.2)$$

V gornjem izrazu pomeni  $T_{20}$  temperaturo  $20^\circ\text{C}$  izraženo v K.

$$R_{T_{80}} = R_T(T_{80}) = 150 \Omega \cdot e^{2500 \text{ K} \left( \frac{1}{353 \text{ K}} - \frac{1}{293 \text{ K}} \right)} = 35,2 \Omega \quad (20.3)$$

Skupno upornost izrazimo pri zahtevanih temperaturah, zaradi paralelne vezave računamo raje s prevodnostmi:

$$\frac{1}{R(80)} = \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{80}} + R_S} \quad (20.4)$$

$$\frac{1}{R(20)} = \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{20}} + R_S} \quad (20.5)$$

V gornjem sistemu (20.4), (20.5) enačb sta neznanki upornosti  $R_P$  in  $R_S$ . Iz sistema enačb izločimo  $R_P$  s tem, da enačbi med seboj odštejemo:

$$\frac{1}{R(80)} - \frac{1}{R(20)} = \Delta G = \frac{1}{R_{T_{80}} + R_S} - \frac{1}{R_{T_{20}} + R_S} \quad (20.6)$$

$$\Delta G(R_{T_{80}} + R_S)(R_{T_{20}} + R_S) = R_{T_{20}} - R_{T_{80}} \quad (20.7)$$

$$R_S^2 + (R_{T_{80}} + R_{T_{20}})R_S + R_{T_{20}}R_{T_{80}} + \frac{R_{T_{80}} - R_{T_{20}}}{\Delta G} = 0 \quad (20.8)$$

V gornjo kvadratno enačbo vstavimo številčne vrednosti in izračunamo iskano vrednost  $R_S$ . Upoštevamo pozitivni koren, ki je fizikalno smiseln. Dobljeno rešitev vstavimo v eno izmed obeh enačb (20.4), (20.5) in izračunamo še neznano upornost  $R_P$ .

$$R_S^2 + 185,2\Omega \cdot R_S - 6200\Omega^2 = 0 \quad (20.9)$$

$$R_S = \frac{-185,2\Omega + \sqrt{(185,2\Omega)^2 + 4 \cdot 6200\Omega^2}}{2} = 28,97\Omega \approx \underline{29\Omega} \quad (20.10)$$

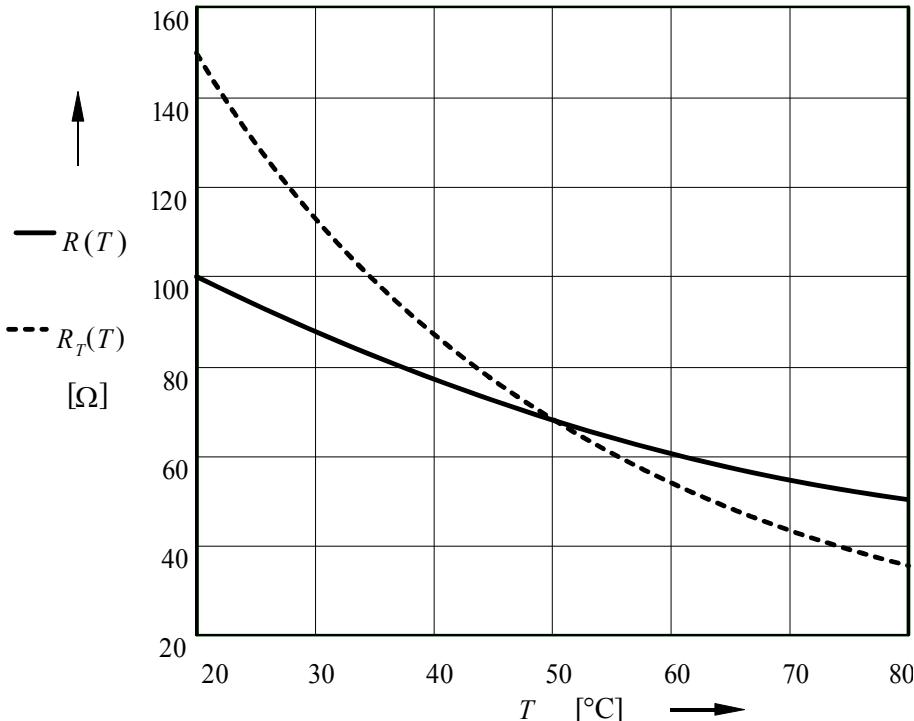
$$R_P = \left( \frac{1}{R(20^\circ\text{C})} - \frac{1}{R_{T_{20}} + R_S} \right)^{-1} = \underline{226,6\Omega} \quad (20.11)$$

Sredina temperaturnega intervala je  $50^\circ\text{C}$ . Upornost samega termistorja pri tej temperaturi izračunamo po enačbi (20.2) (temperatura je absolutna v kelvinih !), nato pa izračunamo skupno upornost dvopola:

$$R_T(50^\circ\text{C}) = 67,9\Omega \quad (20.12)$$

$$R(50^\circ\text{C}) = \left( \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{50}} + R_S} \right)^{-1} = \underline{67,67\Omega} \quad (20.13)$$

Temperaturni odvisnosti termistorjeve upornosti in termistorskega vezja z izračunanimi vrednostmi uporov sta prikazni na sliki 20.2.

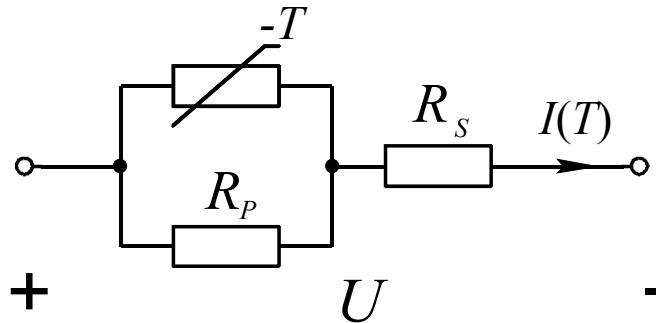


Sl. 20.2 Temperaturna karakteristika termistorja  $RT(T)$  in dvopola  $R(T)$

### Vaja 21

Nalogo iz prejšnje vaje rešite z alternativnim vezjem (slika 21.1). Določite tudi temperaturni potek toka  $I(T)$  skozi termistorsko vezje pri konstantni napetosti  $U = 1 \text{ V}$  in ga narišite.

$$U = 1 \text{ V} \quad R(20^\circ\text{C}) = 100 \Omega \quad R(80^\circ\text{C}) = 50 \Omega$$



Sl. 21.1 Termistorsko vezje za prilagoditev temperaturne karakteristike

#### Rešitev:

Za upornost termistorja pri  $T = 80^\circ\text{C}$  upoštevamo delni rezultat vaje 20:  $RT(80^\circ\text{C}) = 35,2 \Omega$ . Skupno upornost termistorskega vezja izrazimo pri dveh temperaturah in iz sistema enačb (21.1), (21.2) izračunamo  $R_P$  in nato še  $R_S$ .

$$R(20) = R_S + \left( \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{20}}} \right)^{-1} \quad (21.1)$$

$$R(80) = R_S + \left( \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{80}}} \right)^{-1} \quad (21.2)$$

$$R(20) - R(80) = \Delta R = \left( \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{20}}} \right)^{-1} - \left( \frac{1}{R_P} + \frac{1}{R_{T_{80}}} \right)^{-1} \quad (21.3)$$

Enačbo (21.3) krajše zapišemo s prevodnostmi

$$\frac{1}{R_P} = G_P \quad \text{in} \quad \frac{1}{R_T} = G_T \quad (21.4)$$

dobimo

$$\Delta R(G_P + G_{T_{20}})(G_P + G_{T_{80}}) = (G_P + G_{T_{80}}) - (G_P + G_{T_{20}}) \quad (21.5)$$

$$G_P^2 + (G_{T_{20}} + G_{T_{80}})G_P + G_{T_{20}}G_{T_{80}} + \frac{G_{T_{20}} - G_{T_{80}}}{\Delta R} = 0 \quad (21.6)$$

$$G_P^2 + 3,5 \cdot 10^{-2} \text{ S} \cdot G_P - 2,45 \cdot 10^{-4} \text{ S}^2 = 0 \quad (21.7)$$

$$G_P = 5,98 \text{ mS} \quad \text{ali} \quad R_P = \underline{167,2 \Omega} \quad (21.8)$$

Gornji rezultat vstavimo še v enačbo (21.1) in izračunamo upornost  $R_S$

$$\begin{aligned}
 R_s &= R(20) - \left( \frac{1}{R_p} + \frac{1}{R_{T_{20}}} \right)^{-1} = \\
 &= 100\Omega - \left( \frac{1}{167,2\Omega} + \frac{1}{150\Omega} \right)^{-1} = \underline{\underline{20,93\Omega}}
 \end{aligned} \tag{21.9}$$

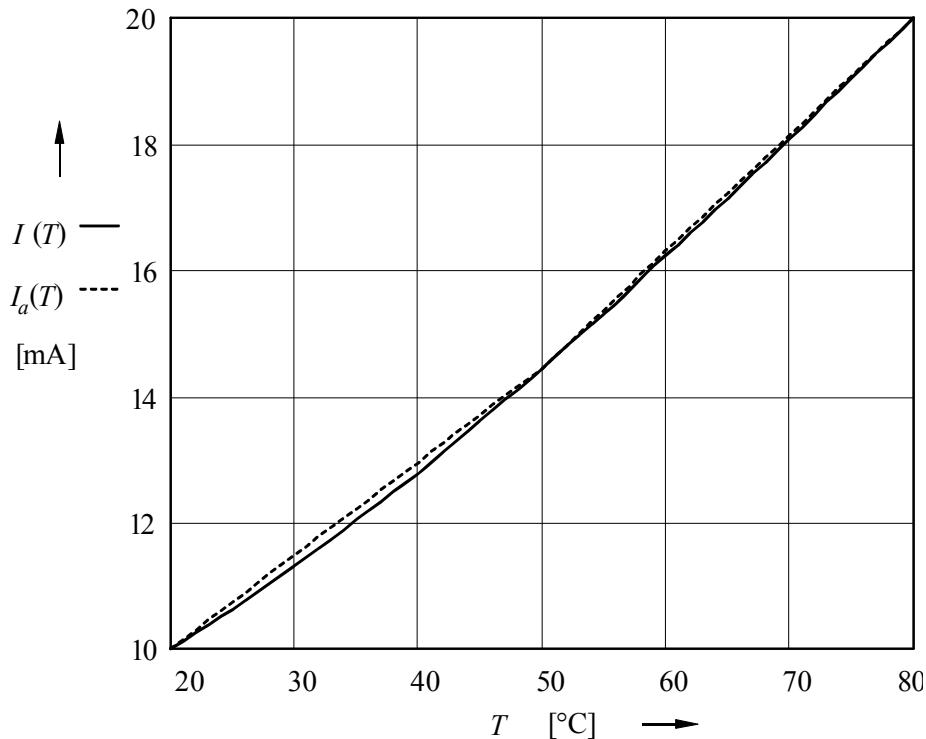
Tok preko termistorskega vezja je določen z izrazom:

$$I(T) = \frac{U}{R(T)} = \frac{1V}{R(T)} \tag{21.10}$$

Ker je upornost na mejah temperaturnega intervala določena ( $100\Omega$  in  $50\Omega$ ), saj smo potek celotne upornosti prilagodili temu vrednostima, izračunamo le še upornost in tok na sredini intervala in upoštevamo upornost termistorja, ki smo ga že izračunali v prejšnji vaji (20.12)

$$R(50^\circ\text{C}) = 20,9\Omega + \left( \frac{1}{167,2\Omega} + \frac{1}{67,9\Omega} \right)^{-1} = 69,2\Omega \tag{21.11}$$

$$I(20^\circ\text{C})=10\text{ mA}, \quad I(50^\circ\text{C})=14,4\text{ mA}, \quad I(80^\circ\text{C})=20\text{ mA} \tag{21.12}$$



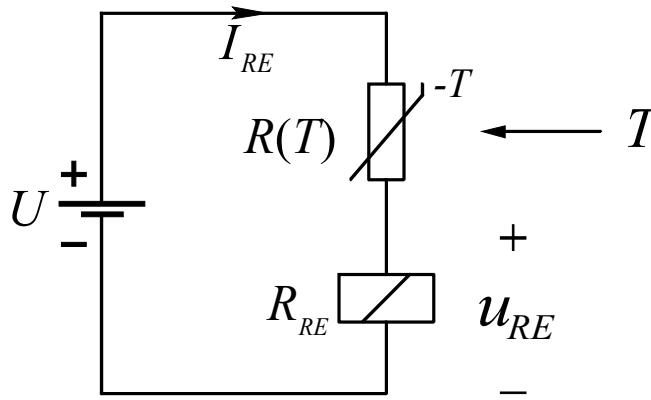
Sl. 21.2 Odvisnost toka od temperature  $I(T)$  in približni potek  $I_a(T)$   
(linearna interpolacija med mejama in sredino intervala)

Iz gornje slike lahko ugotovimo, da je tok skozi termistorsko vezje skoraj linearno sorazmeren s temperaturo na obravnavanem območju. Tako vezje lahko uporabimo za izdelavo termometra, če vežemo zaporedno še instrument za merjenje toka, npr. instrument z vrtljivo tuljavo. Upornost samega instrumenta lahko upoštevamo tako, da zmanjšamo  $R_s$  za vrednost notranje upornosti. Pri vezju iz vaje 20 (slika 20.1) je upoštevanje te upornosti nekoliko težje, čeprav potek toka manj odstopa od linearne odvisnosti.

## Vaja 22

Kolikšna mora biti nazivna upornost hladnega NTC termistorja  $R_{25}$ , da rele v vezju (slika 22.1) preklopi pri temperaturi termistorja  $T_P = 80^\circ\text{C}$ ? Materialna konstanta termistorja je  $B = 4200 \text{ K}$ . Izračunajte tudi maksimalno in minimalno temperaturo preklopa ( $T_{max}$ ,  $T_{min}$ ) z upoštevanjem tolerance upornosti hladnega termistorja  $\Delta R_{25}/R_{25} = \pm 10\%$  in vrednosti  $R_{25}$ , ki jo izberete iz lestvice E6. Upornost navitja releja je  $R_{RE} = 200 \Omega$ , minimalna pritezna napetost pa je  $U_{min} = 8,5 \text{ V}$ .

$$\begin{array}{lll} B = 4200 \text{ K} & \Delta R_{25}/R_{25} = \pm 10\% & T_P = 80^\circ\text{C} \\ R_{RE} = 200 \Omega & U_{min} = 8,5 \text{ V} & U = 15 \text{ V} \end{array}$$



S1. 22.1 Shema preprostega temperaturnega stikala z relejem in termistorjem

### Rešitev:

Termistorjeva upornost se z rastočo temperaturo niža, zato se napetost na releju viša. Potrebno upornost termistorja pri temperaturi preklopa  $T_P$  izračunamo s pomočjo izraza za napetost na navitju releja:

$$u_{RE} = U \frac{R_{RE}}{R_{RE} + R(T)} \quad (22.1)$$

$$R(T_P) = R_{RE} \frac{U - U_{min}}{U_{min}} = 200 \Omega \frac{15 \text{ V} - 8,5 \text{ V}}{8,5 \text{ V}} = 153 \Omega \quad (22.2)$$

Upornost termistorja je matematično podana z dimenzijsko konstanto  $A$  in z materialno konstanto  $B$ , medtem ko proizvajalci podajajo v katalogih nazivno upornost, oz. upornost hladnega termistorja. Ta je ponavadi podana pri temperaturi  $25^\circ\text{C}$  ( $R_{25}$ ), včasih tudi pri  $20^\circ\text{C}$  ( $R_{20}$ ). Zato uporabimo enačbo:

$$R(T_P) = R_{25} \cdot e^{B \left( \frac{1}{T_P} - \frac{1}{T_{25}} \right)} \quad (22.3)$$

$$\begin{aligned} R_{25} &= R(T_P) \cdot e^{-B \left( \frac{1}{T_P} - \frac{1}{T_{25}} \right)} = \\ &= 153 \Omega \cdot e^{\left( \frac{4200 \text{ K}}{273 \text{ K} + 25 \text{ K}} - \frac{4200 \text{ K}}{273 \text{ K} + 80 \text{ K}} \right)} = 1375 \Omega \end{aligned} \quad (22.4)$$

Ker zgoraj izračunane vrednosti  $R_{25}$  ni v lestvici E6 (100, 150, 220, 330, 470, 680), izberemo njej najbližjo vrednost, ki je  $1500 \Omega$ . Novo temperaturo preklopa  $T_P$ , ki upošteva dejansko upornost termistorja, moramo ponovno izračunati iz enačbe (22.3):

$$\frac{R(T_P)}{R_{25}} = e^{B\left(\frac{1}{T_P} - \frac{1}{T_{25}}\right)} \quad (22.5)$$

$$\frac{1}{T_P} - \frac{1}{T_{25}} = \frac{1}{B} \ln \frac{R(T_P)}{R_{25}} \quad (22.6)$$

$$\begin{aligned} T_P &= \left( \frac{1}{T_{25}} + \frac{1}{B} \ln \frac{R(T_P)}{R_{25}} \right)^{-1} = \\ &= \left( \frac{1}{273 \text{ K} + 25 \text{ K}} + \frac{1}{4200 \text{ K}} \ln \frac{153 \Omega}{1500 \Omega} \right)^{-1} = \underline{82,6^\circ\text{C}} \end{aligned} \quad (22.7)$$

Izračun minimalne in maksimalne temperature preklopa zaradi tolerance upornosti hladnega termistorja izpeljemo iz gornje enačbe ali iz implicitnega zapisa (22.3). Izračun občutljivosti iz implicitne enačbe je zanimiv tudi pri številnih drugih primerih, zato je tu podana ta varianta. Temperaturo preklopa opazujemo kot funkcijo upornosti hladnega termistorja.

$$T_P = f(R_{25}) \quad (22.8)$$

Enačbo (22.3) najprej logaritmiramo, za tem pa jo odvajamo glede na  $R_{25}$

$$\ln R_{25} + B\left(\frac{1}{T_P} - \frac{1}{T_{25}}\right) = \ln R_P \quad (22.9)$$

$$\frac{1}{R_{25}} - \frac{B}{T_P^2} \frac{dT_P}{dR_{25}} = \frac{1}{R_P} \frac{dR_P}{dR_{25}} \quad (22.10)$$

Desna stran enačbe (22.10) je enaka nič, saj rele preklopi vedno pri isti vrednosti  $R_P$ , zato iz nje lahko izračunamo iskano občutljivost:

$$\frac{dT_P}{dR_{25}} = \frac{T_P^2}{R_{25} B} \quad (22.11)$$

Maksimalno spremembo preklopne temperature  $\Delta T_P$  dobimo, če toleranco upornosti hladnega termistorja  $\Delta R_{25}$  pomnožimo z odvodom (22.11) izračunanim pri temperaturi  $T_P$  (22.7).

$$\Delta T_P = \frac{dT_P}{dR_{25}} \Delta R_{25} = \frac{T_P^2}{B} \cdot \frac{\Delta R_{25}}{R_{25}} \quad (22.12)$$

$$\Delta T_P = \frac{(273 \text{ K} + 82,6 \text{ K})^2}{4200 \text{ K}} \cdot (\pm 0,1) = \pm 3 \text{ K} \quad (22.13)$$

Za gornjo in spodnjo mejno vrednost temperature preklopa dobimo

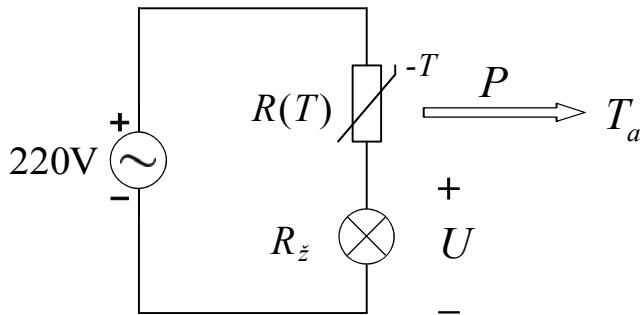
$$T_{max} = \underline{85,6^\circ\text{C}} \quad \text{in} \quad T_{min} = \underline{79,6^\circ\text{C}}. \quad (22.14)$$

### Vaja 23

Določite termistor ( $R_{25}$ ,  $B$ ,  $R_{th}$ ) za zaščito žarnice z žarilno nitko. Upornost hladne žarnice z nazivno močjo  $100 \text{ W}/220 \text{ V}$  je  $30 \Omega$ . Ko se prehodni pojav ustali, naj bo napetost na žarnici  $210 \text{ V}$ . Maksimalna dopustna temperatura termistorja je  $T_{max} = 120^\circ\text{C}$ . Vklopni tok  $I_V$  naj bo enak končnemu  $I_K$ .

$$R_H = 30 \Omega \quad P_N = 100 \text{ W} \quad U_N = 220 \text{ V}$$

$$T_a = 25^\circ\text{C} \quad T_{max} = 120^\circ\text{C} \quad U = 210 \text{ V}$$



Sl. 23.1 Žarnica z zaščitnim termistorjem

#### Rešitev:

Ob vklopu sta žarnica in termistor hladna. Napetost na termistorju je zaradi večje upornosti višja kot na žarnici. Zaradi lastnega gretja termistorjeva upornost naglo pada, s tem pa se veča tok skozi žarnico. Vrednost upornosti  $R_{25}$  hladnega termistorja izračunamo iz zahteve, da je vklopni tok  $I_V$  enak končnemu  $I_K$ . Upornost vroče žarnice  $R_V$  izračunamo iz moči pri dani nazivni napetosti. Spremembo upornosti žarnice zaradi nekoliko nižje ( $10\text{V} \approx 4,5\%$ ) obratovalne napetosti zanemarimo.

$$P_N = \frac{U_N^2}{R_V} \Rightarrow R_V = \frac{U_N^2}{P_N} = \frac{220^2 \text{ V}^2}{100 \text{ W}} = 484 \Omega \quad (23.1)$$

$$I_K = \frac{U}{R_V} = \frac{210 \text{ V}}{484 \Omega} = 0,433 \text{ A} \quad (23.2)$$

$$I_V = \frac{U_N}{R_H + R_{25}} = I_K \quad (23.3)$$

$$R_{25} = R(25^\circ\text{C}) = \frac{U_N}{U} R_V - R_H = \frac{220 \text{ V}}{210 \text{ V}} 484 \Omega - 30 \Omega = 477 \Omega \quad (23.4)$$

Upornost vročega termistorja izračunamo iz napetosti na termistorju in končnega toka žarnice:

$$R_T(T_{max}) = \frac{U_N - U}{I_K} = \frac{10 \text{ V}}{0,433 \text{ A}} = 23 \Omega \quad (23.5)$$

Maksimalno dopustno temperaturo izberemo zato, da bo vrednost konstante  $B$  čim manjša in tako v realnih mejah. V kolikor se kasneje izkaže, da lahko izberemo termistor z večjim  $B$ , je lahko končna temperatura termistorja tudi nižja.

$$R(T_{max}) = R_{25} \cdot e^{B\left(\frac{1}{T_{max}} - \frac{1}{T_{25}}\right)} \quad (23.6)$$

$$B = \ln \frac{R(T_{max})}{R_{25}} \cdot \left( \frac{1}{T_{max}} - \frac{1}{T_{25}} \right)^{-1} \quad (23.7)$$

$$B = \ln \frac{23 \Omega}{477 \Omega} \left( \frac{1}{393 \text{ K}} - \frac{1}{298 \text{ K}} \right)^{-1} = 3738 \text{ K} \quad (23.8)$$

Obliko in velikost termistorja določimo še s tretjim podatkom, termično upornostjo  $R_{th}$  (nekateri proizvajalci v katalogih podajajo raje disipacijsko konstanto  $K$ , ki je njena inverzna vrednost).

$$T_{max} = T_a + R_{th}P \quad (23.9)$$

$$R_{th} = \frac{T_{max} - T_a}{I_K \Delta U} = \frac{95^\circ\text{C}}{0,433 \text{ A} \cdot 10 \text{ V}} = 21,94^\circ\text{CW}^{-1} \approx 22^\circ\text{CW}^{-1} \quad (23.10)$$

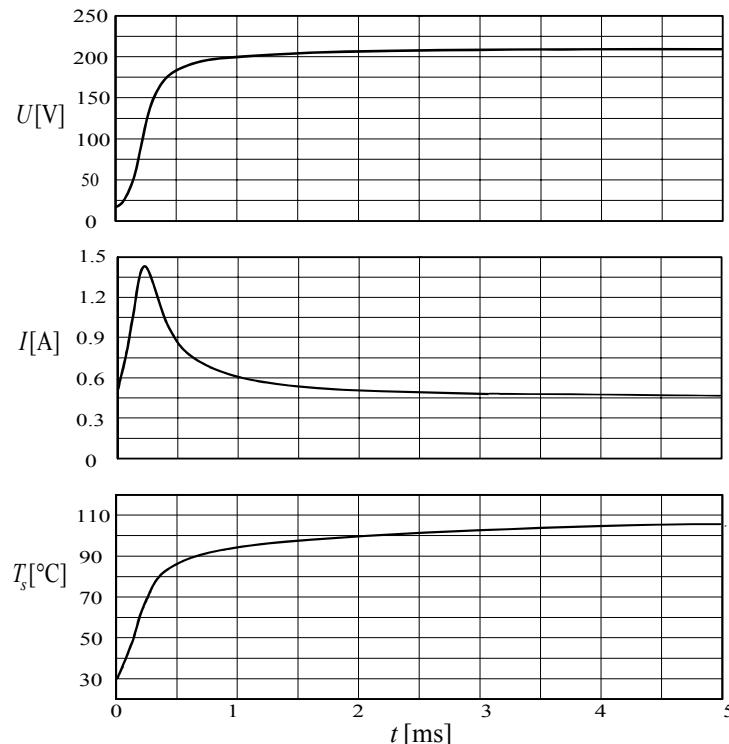
Na podlagi izračunov moramo za omejitev vklopnega toka uporabiti termistor s podatki:  $R_{25} = 477 \Omega$ ,  $B = 3738 \text{ K}$  in  $R_{th} = 22 \text{ K/W}$ .

Ker točno takega termistorja pri proizvajalcih ni moč dobiti, izberemo takega, ki se najbolj ujema z izračunanimi. V katalogih lahko najdemo termistor s podatki:

$$R_{25} = 470 \Omega, B = 4200 \text{ K} \text{ in } R_{th} = 20 \text{ K/W.}$$

Končnega toka in stacionarne temperature ne moremo eksplicitno izraziti z algebraičnimi izrazi. Rešitev lahko poiščemo z numerično simulacijo vezja s programskega paketom Spice. Stacionarno stanje pri tranzientni analizi za zgoraj izbrane parametre termistorja je:

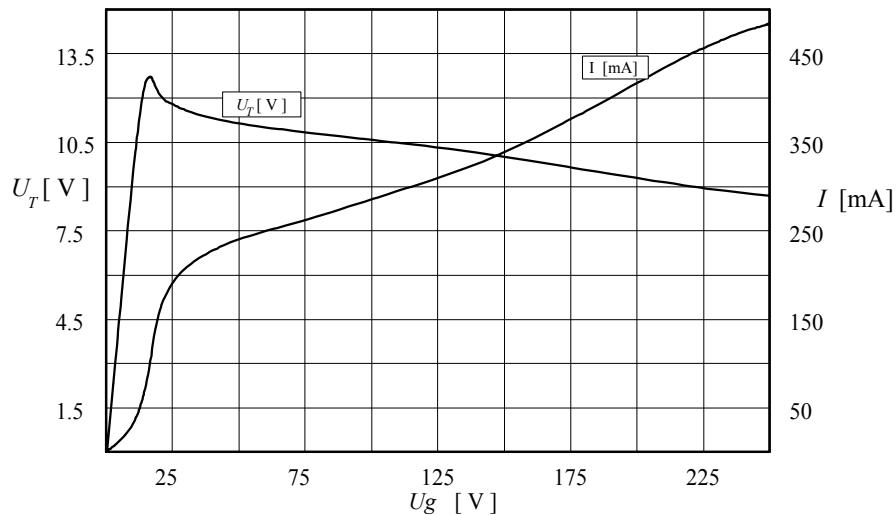
$$T_T = 109,4^\circ\text{C}, I_K = 0,435 \text{ A} \text{ in } U = 210,8 \text{ V.}$$



Sl. 23.2 Prehodni pojav pri vklopu žarnice in termistorja na enosmerno napetost 220 V, izračunan s SPICE

Potek prehodnega pojava je podan na sliki 23.2. Prikazani so potezi napetosti na žarnici, toka skozi termistor in žarnico ter temperature termistorja. Izmenični generator mrežne napetosti smo zaradi poenostavitev zamenjali z enosmernim, ki ga vklopimo ob času  $t = 0$ .

Porazdelitev napetosti med termistor in žarnico pri različnih vrednostih napetosti generatorja je prikazana na sliki 23.3. Diagram kaže rezultate enosmerne analize, z upoštevanjem temperaturnih odvisnosti žarnice in termistorja.

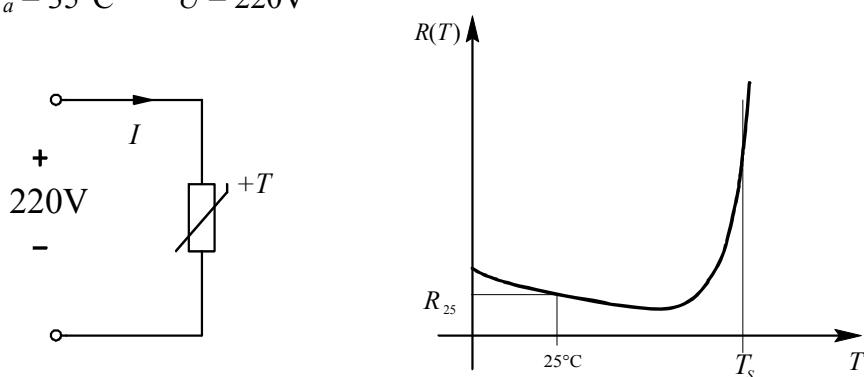


Sl. 23.3 Napetost termistorja in tok žarnice (sl. 23.1) v stacionarnem stanju v odvisnosti od napetosti generatorja

## Vaja 24

PTC-termistor priklopimo na omrežno napetost. Kolikšna sta začetni in trajni tok ( $I_Z$  in  $I$ ) termistorja? Kolikšna je končna moč na termistorju? Termistor ima na začetku sobno temperaturo ( $25^\circ\text{C}$ ), kasneje pa se temperatura okoliškega zraka segreje na  $35^\circ\text{C}$ . Skicirajte tudi načelni časovni potez moči na termistorju.

$$\begin{aligned} R_{25} &= 40\Omega & T_s &= 75^\circ\text{C} & R_{th} &= 75^\circ\text{C}/\text{W} \\ T_0 &= 25^\circ\text{C} & T_a &= 35^\circ\text{C} & U &= 220\text{V} \end{aligned}$$



Sl. 24.1 Karakteristika PTC - termistorja

**Rešitev:**

PTC termistorji se pri temperaturah pod  $T_S$  obnašajo kot navadni termistorji z negativnim  $TK_R$ . Zaradi nizke upornosti se na njem troši velika moč. Zato se termistor hitro segreje do temperature  $T_S$ . V okolici preklopne temperature njegova upornost s temperaturo naglo raste in s tem se znižuje tok in tudi moč na termistorju. V stacionarnem stanju, ki se vzpostavi po določenem času, se izenačita dovajana električna moč, ter odvajani topotni tok. Zaradi velike strmine  $dR/dT$  v okolici temperature  $T_S$  računamo, da je stacionarna temperatura termistorja kar  $T_S$ . Napaka, povzročena s to poenostavljivo, je v velikostnem razredu tolerance preklopne temperature  $T_S$  ( $\approx \pm 5\%$ ).

Začetni tok  $I_Z$  je dan z izrazom:

$$I_Z = \frac{U}{R_{25}} = \frac{220V}{40\Omega} = 5,5A \quad (24.1)$$

Začetna električna moč  $P_Z$ , s katero se greje PTC termistor, je teda:

$$P_Z = I_Z U = 220V \cdot 5,5A = 1210W \quad (24.2)$$

Ta moč bi seveda zadoščala za hitro ogretje termistorja nad temperaturo  $T_S$ , v kolikor njegova upornost ne bi močno narasla. Iz ravnovesja moči sledi:

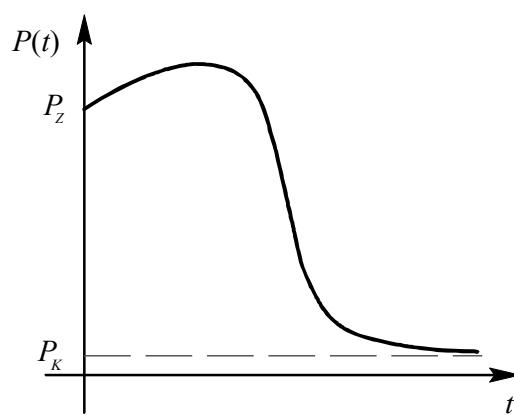
$$P = U \cdot I_K = \frac{\Delta T}{R_{th}} = \frac{T_S - T_a}{R_{th}} \quad (24.3)$$

Zaradi oddajane moči (termistorja in drugih porabnikov v napravi) se temperatura okoliškega zraka v napravi poveča na  $35^\circ C$ , kar upoštevamo v spodnjem izračunu:

$$I_K = \frac{T_S - T_a}{R_{th} U} = \frac{75^\circ C - 35^\circ C}{75^\circ C / W \cdot 220V} = \underline{2,4mA} \quad (24.4)$$

$$P_K = 220V \cdot 2,4mA = \underline{0,53W} \quad (24.5)$$

Na sliki 24.2 je podan približni časovni potek moči  $P(t)$ . Časovno merilo je odvisno od termične časovne konstante  $\tau$ , ki je določena termično kapaciteto in termično upornostjo  $R_{th}$ . Večji elementi z večjo maso imajo in zato večji  $\tau$ .



Sl. 24.2 Načelni časovni potek moči PTC-termistorja

## Vaja 25

Termostat je sestavljen iz topotno izoliranega ohišja, ki ga greje PTC termistor, pritrjen na topotno prevoden substrat. Na tem substratu se nahaja elektronsko vezje, ki ga želimo termostatirati (slika 25.1). Temperaturni koeficient termistorja ( $R_{25} = 500\Omega$ ,  $T_S = 70^\circ\text{C}$ ) znaša pri temperaturi preklopa  $20\%/\text{ }^\circ\text{C}$ . Izračunajte temperaturo substrata  $T_t$ , dovajano električno moč in tok pri napajalni napetosti  $48\text{V}$ , če je termična upornost prevodne podlage glede na okolico  $R_{th ta} = 20\text{ K/W}$ ! Kolikšni sta občutljivosti temperature  $T_t$  glede na napetost  $U$  in na temperaturo okolice  $T_a$ ? Termična upornost med termistorjem in substratom ( $R_{th pt}$ ) je  $1\text{ K/W}$ .

$$R_{25} = 500 \Omega$$

$$T_a = 25^\circ\text{C}$$

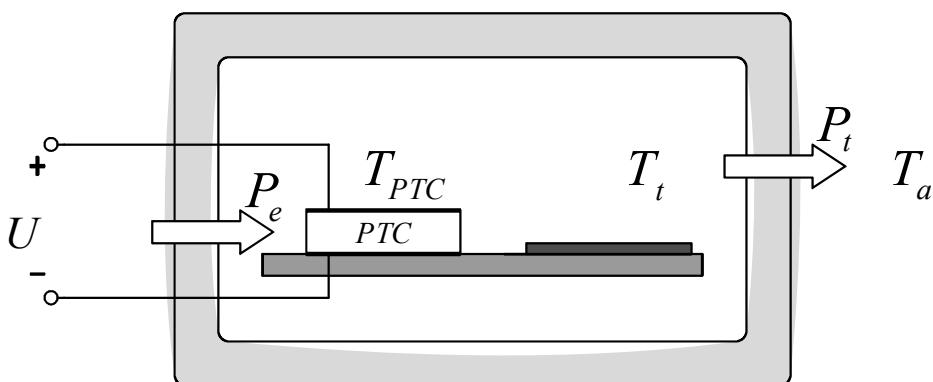
$$T_S = 70^\circ\text{C}$$

$$R_{th ta} = 20 \text{ K/W}$$

$$TK_R = 20 \%/\text{ }^\circ\text{C}$$

$$R_{th pt} = 1 \text{ K/W}$$

$$U = 48 \text{ V}$$

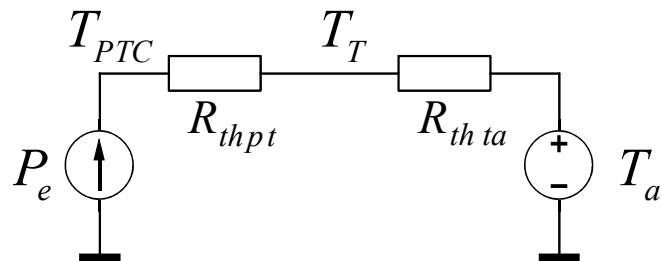


Sl. 25.1 Termostat s PTC-termistorjem

### Rešitev:

Zaradi izdatne topotne izolacije so temperaturni gradienti v notranjosti termostata majhni. Izračun temperature  $T_t$  poenostavimo s tem, da zanemarimo majhne spremembe temperature v različnih točkah substrata.

Termostat na sliki 25.1 je ogret na temperaturo  $T_S$  PTC grelca, saj nad to temperaturo njegova upornost naglo narašča, s tem pa upada dovajana električna moč. Zaradi dobrega termičnega sklopa med grelcem in ogrevano površino je temperaturna razlika relativno majhna, še bolj pa to velja za njeno nihanje zaradi različnih zunanjih vplivov. Na sliki 25.2 je narisano poenostavljenno ekvivalentno termično nadomestno vezje za stacionarno stanje.



Sl. 25.2 Termično nadomestno vezje termostata

Poenostavitev, ki jih gornja shema ne zajema ne vplivajo bistveno na izračun občutljivosti in električne obratovalne parametre termostata. Električna moč  $P_e$  se pretvarja na termistorju v topotno  $P_T$ , ki teče preko prevodne kovinske plošče v notranjosti termostata in preko izoliranih sten

v okolico s temperaturo  $T_a$ . Zaradi lastnosti termistorja predpostavimo, da je njegova temperatura, kar enaka temperaturi  $T_s$ .

$$P_e = \frac{\Delta T}{R_{th}} = \frac{T_s - T_a}{R_{thpt} + R_{thta}} = \frac{70^\circ\text{C} - 25^\circ\text{C}}{1^\circ\text{C}/\text{W} + 20^\circ\text{C}/\text{W}} = 2,14 \text{ W} \quad (25.1)$$

$$I = \frac{P_e}{U} = \frac{2,14 \text{ W}}{48 \text{ V}} = 44,6 \text{ mA} \quad (25.2)$$

$$R_{PTC} = \frac{U^2}{P_e} = \frac{(48 \text{ V})^2}{2,14 \text{ W}} = 1076,6 \Omega \quad (25.3)$$

Temperaturo termostata  $T_t$  izračunamo na podlagi temperaturne razlike na termični upornosti  $R_{thpt}$

$$T_t = T_s - P_e R_{thta} = 70^\circ\text{C} - 2,14 \text{ W} \cdot 1^\circ\text{C}/\text{W} = 67,9^\circ\text{C} \quad (25.4)$$

Temperaturna razlika med termistorjem in termostatiranim področjem je zelo majhna, posebej še ob upoštevanju tolerance temperature  $T_s$  in upornosti  $R_{25}$ . Bolj kot absolutna vrednost temperature je pomembna njena stabilnost. Zaradi majhne in skoraj konstantne temperaturne razlike med PTC-termistorjem in  $T_t$  izračunamo le občutljivost temperature termistorja  $T$  kot funkcijo dveh spremenljivk:

$$T = T(U, T_a) \quad (25.5)$$

Občutljivost glede na temperaturo okolice  $T_a$  in napajalno napetost  $U$  predstavlja parcialna odvoda gornje funkcije glede na navedeni neodvisni spremenljivki, s katerima je določen totalni diferencial  $dT(U, T_a)$ .

$$dT = \frac{\partial T}{\partial U} dU + \frac{\partial T}{\partial T_a} dT_a \quad \text{od tod} \quad S_U^T = \frac{\partial T}{\partial U} \quad \text{in} \quad S_{T_a}^T = \frac{\partial T}{\partial T_a} \quad (25.6)$$

Eksplisitne funkcijске odvisnosti  $T(U, T_a)$  ne poznamo, niti nimamo analitičnega izraza za  $R(T)$  temveč le  $TK_R$  v okolini temperature  $T_s$ , zato gornji občutljivosti izračunamo iz (25.1), kjer električno moč izrazimo z napetostjo in upornostjo termistorja.

$$\frac{U^2}{R(T)} = \frac{T - T_a}{R_{th}} \quad (25.7)$$

Zaradi enostavnnejšega računa gornjo enačbo logaritmiramo nato pa diferenciramo

$$2 \ln U - \ln R(T) = \ln(T - T_a) - \ln R_{th} \quad (25.8)$$

$$2 \frac{dU}{U} - \frac{1}{R(T)} \frac{dR}{dT} dT = \frac{1}{T - T_a} (dT - dT_a) \quad (25.9)$$

Upoštevamo definicijo temperaturnega koeficiente upornosti in po preureeditvi dobimo izraz za totalni diferencial temperature termistorja  $dT$

$$\left( \frac{1}{T - T_a} + TK_R \right) dT = \frac{2}{U} dU + \frac{1}{T - T_a} dT_a \quad (25.10)$$

$$dT = \frac{2}{U\left(\frac{1}{T-T_a} + TK_R\right)} dU + \frac{1}{1+TK_R(T-T_a)} dT_a \quad (25.11)$$

Iz (25.6) in (25.11) sledita obe občutljivosti:

$$\begin{aligned} S_U^T &= \frac{\partial T}{\partial U} = \frac{2}{U\left(\frac{1}{T-T_a} + TK_R\right)} = \\ &= \frac{2}{48 \text{ V}\left(\frac{1}{45^\circ\text{C}} + 0,2/\text{ }^\circ\text{C}\right)} = \underline{0,187 \text{ }^\circ\text{C/V}} \end{aligned} \quad (25.12)$$

$$S_{T_a}^T = \frac{\partial T}{\partial T_a} = \frac{1}{1+TK_R \cdot (T-T_a)} = \frac{1}{1+0,2/\text{ }^\circ\text{C} \cdot 45^\circ\text{C}} = \underline{0,1} \quad (25.13)$$

## Vaja 26

Kolikšna sta tok in diferencialna upornost varistorja pri napetosti 50 V? Podatki varistorja so:  $U_N = 40 \text{ V}$ ,  $I_N = 1 \text{ mA}$  in  $\alpha = 18$ .

### Rešitev:

Iz enačbe za tok varistorja in danih podatkov sledi:

$$I = k \cdot U^\alpha \quad (26.1)$$

$$I_N = k \cdot U_N^\alpha \quad (26.2)$$

$$\frac{I}{I_N} = \left( \frac{U}{U_N} \right)^\alpha \Rightarrow I = I_N \left( \frac{U}{U_N} \right)^\alpha \quad (26.3)$$

$$I(50 \text{ V}) = 1 \text{ mA} \left( \frac{50}{40} \right)^{18} = \underline{55,5 \text{ mA}} \quad (26.4)$$

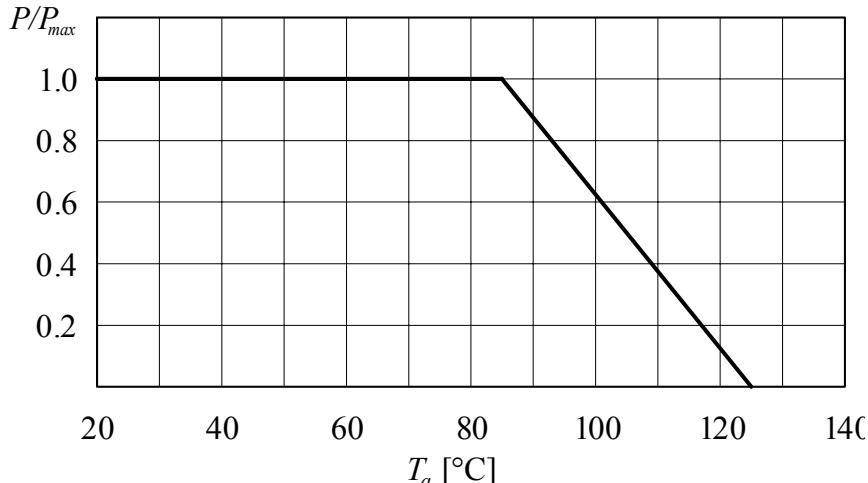
Diferencialno upornost dobimo preko diferencialne prevodnosti, to pa z odvajanjem enačbe za tok varistorja (26.1)

$$g = \frac{dI}{dU} = k\alpha U^{\alpha-1} = kU^\alpha \frac{\alpha}{U} = \alpha \frac{I}{U} \quad (26.5)$$

$$r = \frac{1}{g} = \frac{U}{\alpha I} = \frac{50 \text{ V}}{18 \cdot 55,5 \cdot 10^{-3} \text{ A}} = \underline{50 \Omega} \quad (26.6)$$

### Vaja 27

Koliko znaša maksimalna efektivna napetost varistorja iz prejšnje naloge, če je maksimalna dopustna obremenitev varistorja  $P_{max} = 0,5 \text{ W}$ ? Temperatura okolice je  $30^\circ\text{C}$ .



Sl. 27.1 Dopustna moč varistorja v odvisnosti od temperature okolice

#### Rešitev:

Zaradi nelinearne karakteristike varistorja je oblika toka močno popačena. Pri napetostih pod  $U_N$  je tok zanemarljivo majhen, nad napetostjo  $U_N$  pa naglo narašča. Nekaj podobnega velja tudi za trenutno moč varistorja  $P(t)$ . Zaradi nekoliko lažjega računa uporabimo za napetost kosinusni zapis:

$$u(t) = U_m \cos \omega t \quad (27.1)$$

Časovno odvisnost toka določimo preko enačbe varistorja, ki povezuje tok in napetost

$$i(t) = k \cdot u(t)^\alpha = k(U_m \cos \omega t)^\alpha = kU_m^\alpha \cos^\alpha \omega t \quad (27.2)$$

Izgubna moč, ki se troši na varistorju, je enaka povprečni vrednosti produkta trenutnih vrednosti toka in napetosti v eni periodi (27.3).

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T P(t) dt = \frac{1}{T} \int_0^T u(t)i(t) dt \quad (27.3)$$

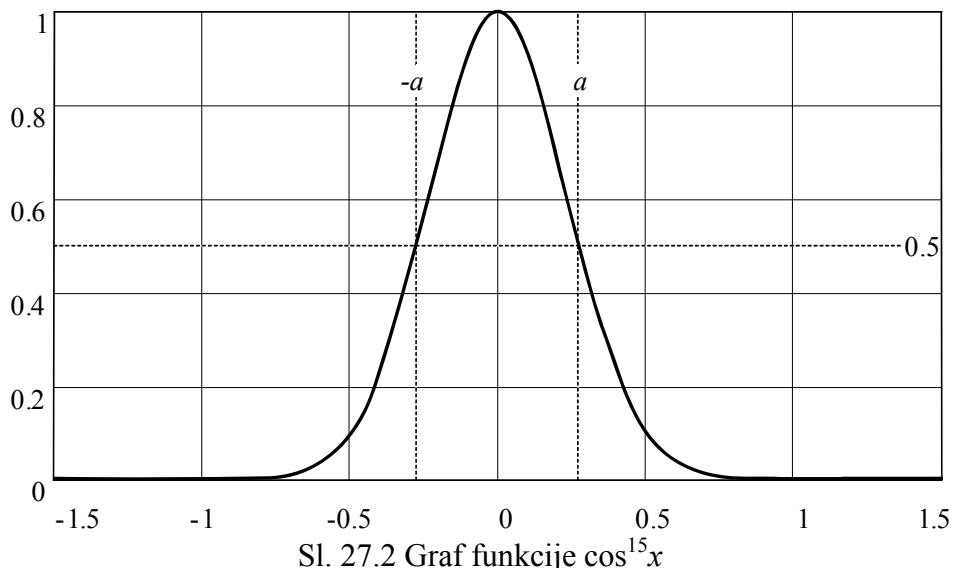
Povprečno moč v (27.3) raje izračunamo z integracijo glede na fazni kot  $\omega t$ , ker sta tako tok kot tudi napetost podana s kotno funkcijo. Interval integracije premaknemo tako, da sta spodnja in zgornja meja simetrični glede na izhodišče. V (27.3) vstavimo izraza za tok (27.2) in napetost (27.1).

$$P = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} kU_m^{\alpha+1} \cos^{\alpha+1} \omega t d\omega t = \frac{kU_m^{\alpha+1}}{\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos^{\alpha+1} \omega t d\omega t \quad (27.4)$$

Koeficient  $k$  varistorja lahko izrazimo z nazivno napetostjo  $U_N$  in nazivnim tokom  $I_N$  (ponavadi 1 mA, vendar je to lahko odvisno tudi od velikosti varistorja in od posameznega proizvajalca) iz (27.2). Povprečna moč v odvisnosti od amplitуде izmenične napetosti je tedaj

$$P = I_N U_N \left( \frac{U_m}{U_N} \right)^{\alpha+1} \frac{1}{\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos^{\alpha+1} \omega t d\omega t \quad (27.5)$$

Nedoločeni integral v gornjem izrazu predstavlja zaradi visoke vrednosti eksponenta  $\alpha+1$  težavo, ki pa jo bomo preskočili z izračunom približne vrednosti določenega integrala. Integriranje celoštevilčne potence (ko)sinusne funkcije ne predstavlja bistvene težave, vendar je analitični izraz dolg in zapleten. Za rešitev dane naloge, je treba v izrazu (27.5) poiskati zvezo med  $P$  in  $U_m$ , določeni integral pa je le faktor, ki je odvisen le od koeficiente nelinearnosti  $\alpha$ . Na sliki 27.2 je narisana graf funkcije  $\cos^{15} x$ . Za višje vrednosti eksponenta  $\alpha$  je krivulja podobne oblike, le da je še bolj stisnjena proti ordinatni osi.



Sl. 27.2 Graf funkcije  $\cos^{15} x$

Površino lika pod krivuljo lahko aproksimiramo s ploščino pravokotnika, ki ga omejujeta črtkani vertikalni črti, ki sekata funkcijo pri vrednosti 0,5. Polovico osnovnice a za funkcijo  $\cos^n x$  izračunamo:

$$0,5 = \cos^n a \Rightarrow \cos a = 2^{-\frac{1}{n}} \Rightarrow a = \arccos\left(2^{-\frac{1}{n}}\right) \quad (27.6)$$

Ker je višina pravokotnika 1, je njegova ploščina kar enaka osnovnici  $2a$ . Določeni integral funkcije  $\cos^n x$  na intervalu  $[-\pi/2, \pi/2]$  lahko po tem izračunamo s približnim izrazom:

$$\int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos^n x dx \approx 2a = 2\arccos\left(2^{-\frac{1}{n}}\right) \quad (27.7)$$

Povprečna izgubna moč varistorja (27.5) na osnovi (27.7) postane

$$P = I_N U_N \left( \frac{U_m}{U_N} \right)^{\alpha+1} \frac{2}{\pi} \arccos \left( 2^{-\frac{1}{\alpha+1}} \right) \quad (27.8)$$

Temperatura okolice  $T_a$  je nižja od mejne ( $85^\circ\text{C}$ ), nad katero moramo zniževati disipacijo varistorja, kar lahko odčitamo iz odvisnosti podane z diagramom (slika 27.1). Amplitudo maksimalne sinusne napetosti  $U_m$  izračunamo iz (27.8)

$$\left( \frac{U_m}{U_N} \right)^{\alpha+1} = \frac{\pi P}{2I_N U_N \arccos \left( 2^{-\frac{1}{\alpha+1}} \right)} \quad (27.9)$$

$$U_m = \left( \frac{\pi P}{2I_N U_N \arccos \left( 2^{-\frac{1}{\alpha+1}} \right)} \right)^{\frac{1}{\alpha+1}} U_N \quad (27.10)$$

$$U_m = \left( \frac{\pi \cdot 0,5 \text{ W}}{2 \cdot 10^{-3} \text{ A} \cdot 40 \text{ V} \cdot \arccos \left( 2^{-\frac{1}{19}} \right)} \right)^{\frac{1}{19}} \cdot 40 \text{ V} = 50,1 \text{ V} \quad (27.11)$$

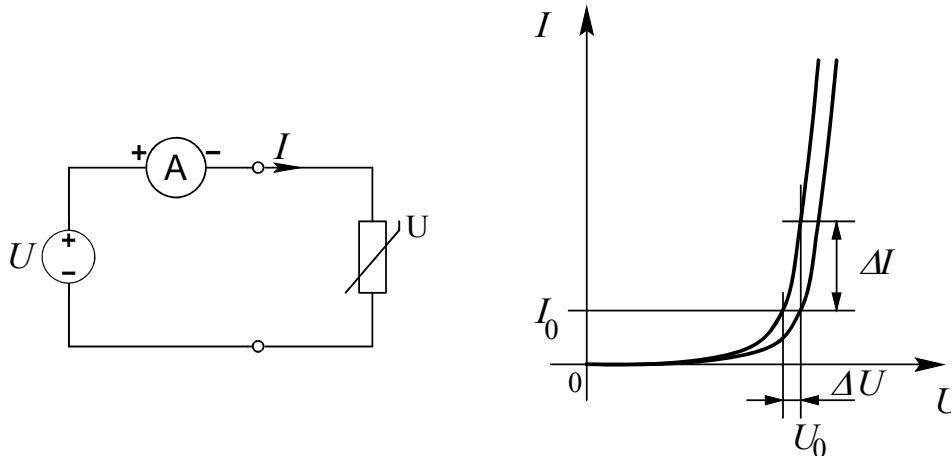
$$U_{ef} = \frac{U_m}{\sqrt{2}} = 35,45 \text{ V} \approx \underline{35,5 \text{ V}} \quad (27.12)$$

Napaka približnega izračuna določenega integrala (27.5) je približno 5 %, vendar je njen vpliv na končno vrednost  $U_{ef}$  popolnoma zanemarljiv  $\approx 0,25 \%$ , saj znaša toleranca napetosti  $U_N$  običajnih varistorjev  $\pm 10 \%$ .

### Vaja 28

Varistor z nazivno napetostjo  $U_N = 100 \text{ V}$  ima temperaturni koeficient napetosti  $TK_U = -0,1 \text{ }^{\circ}\text{C}^{-1}$ . Tok varistorja pri napetosti  $140 \text{ V}$  je  $0,85 \text{ A}$ . Kolikšen je temperaturni koeficient toka  $TK_I$  pri konstantni napetosti?

**Rešitev:**



Sl. 28.1 Vezje za merjenje toka pri konstantni napetosti in karakteristika varistorja pri dveh temperaturah ( $T_1 < T_2$ )

Temperaturni koeficient varistorja  $TK_U$  izmerimo pri konstantnem toku kot spremembo napetosti  $\Delta U$ . Oba temperaturna koeficiente sta predvsem posledica spremembe prevodnosti, ki se odraža v konstanti  $k$  v (28.1).

$$I = k \cdot U^\alpha \quad (28.1)$$

Zvezo med obema temperaturnima koeficientoma poiščemo tako, da gornji izraz najprej logaritmiramo, nato pa ga odvajamo po temperaturi  $T$ .

$$\ln I = \ln k + \alpha \ln U \quad (28.2)$$

$$\frac{1}{I} \frac{dI}{dT} = \frac{1}{k} \frac{dk}{dT} + \alpha \frac{1}{U} \frac{dU}{dT} \quad (28.3)$$

Pri konstantnem toku je  $dI = 0$ , zato velja

$$\frac{1}{k} \frac{dk}{dT} = -\alpha \frac{1}{U} \frac{dU}{dT} = -\alpha TK_U \quad (28.4)$$

Kadar je termistor priključen na napetostni generator, je napetost konstantna ( $dU = 0$ ), zato tedaj iz (28.3) ter (28.4) izračunamo temperaturni koeficient toka  $TK_I$ .

$$TK_I = \frac{1}{I} \frac{dI}{dT} = \frac{1}{k} \frac{dk}{dT} = -\alpha TK_U \quad (28.5)$$

Koeficient nelinearnosti  $\alpha$  izračunamo iz podatkov z upoštevanjem (28.1), ki jo zapišemo za podani vrednosti toka in napetosti ter pri nazivnem toku  $I_N = 1 \text{ mA}$ . Enačbi delimo in izračunamo eksponent  $\alpha$ :

$$\frac{I}{I_N} = \left( \frac{U}{U_N} \right)^\alpha \quad (28.6)$$

$$\alpha = \frac{\ln \frac{I}{I_N}}{\ln \frac{U}{U_N}} = \frac{\ln \frac{850 \text{ mA}}{1 \text{ mA}}}{\ln \frac{140 \text{ V}}{100 \text{ V}}} = \underline{20} \quad (28.7)$$

Iskani temperaturni koeficient pri konstantni napetosti sedaj izračunamo iz (28.5)

$$TK_I = -\alpha TK_U = -20 \cdot (-0,1\%/\text{ }^\circ\text{C}) = \underline{2\%/\text{ }^\circ\text{C}} \quad (28.8)$$

Razmerje med obema temperaturnima koeficientoma je lepo razvidno tudi na sliki 28.1.

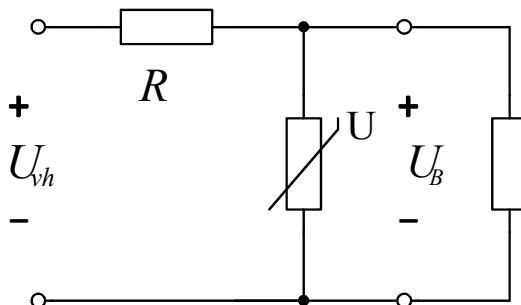
### Vaja 29

Za prenapetostno zaščitno vezje z ZnO varistorjem (slika 29.1) določite upornost serijskega upora  $R$  in nazivno napetost varistorja  $U_N$  pri  $I_N = 1 \text{ mA}$ , da bo ustrezalo naslednjim zahtevam:

- napajanje potrošnika ( $R_B$ ) z močjo  $P_B = 200 \text{ W}/220 \text{ V}$
- maksimalna napetost na bremenu  $U_{B \max} = 400 \text{ V}$
- trajna izgubna moč serijskega upora  $P_R = 2 \text{ W}$

Na voljo so ZnO varistorji z indeksom nelinearnosti  $\alpha = 17$ , trajno izgubno močjo  $P_N = 10 \text{ W}$  in maksimalno energijo absorpcije enkratnega impulza  $W_{\max} = 1200 \text{ J}$ . Nazivno napetost  $U_N$  varistorja izračunajte tako, da znaša toplotna obremenitev med normalnim delovanjem 30 % trajne izgubne moči  $P_N$ . Kolikšna je maksimalna amplituda napetostnega impulza  $U_{vh \max}$ , ki še ne poškoduje porabnika niti varistor? Kolikšna je njegova širina  $\tau$ ?

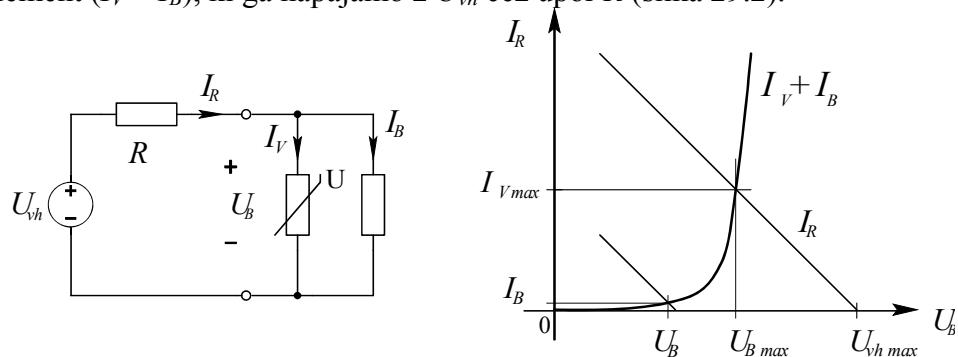
$$\begin{array}{lll} W_{\max} = 1200 \text{ J} & P_N = 10 \text{ W} & \alpha = 17 \\ P_B = 200 \text{ W}/220 \text{ V} & U_{B \max} = 400 \text{ V} & P_R = 2 \text{ W} \end{array}$$



Sl. 29.1 Zaščitno vezje z varistorjem

### Rešitev:

Zaščitno vezje z varistorjem je podobno napetostnemu stabilizatorju z Zenerjevo (prebojno) diodo. Delovanje vezja najlaže opazujemo z modelom, v katerem združimo varistor in breme v en nelinearen element ( $I_V + I_B$ ), ki ga napajamo z  $U_{vh}$  čez upor  $R$  (slika 29.2).



Sl. 29.2 Model in delovna točka varistorskega stabilizatorja

Bremenski tok  $I_B$  med trajnim delovanjem določimo iz nazivne moči bremena.

$$I_B = \frac{P_B}{U_B} = \frac{200 \text{ W}}{220 \text{ V}} = 0,91 \text{ A} \quad (29.1)$$

Serijsko upornost  $R$  izračunamo iz izgubne moči  $P_R$  na uporu med normalnim delovanjem. V tem primeru računamo, da je  $I_R$  je kar enak toku  $I_B$ , ker je tok varistorja  $I_V$  med normalnim delovanjem zanemarljiv v primerjavi z  $I_B$ .

$$R = \frac{P_R}{I_R^2} = \frac{P_R}{I_B^2} = \frac{2 \text{ W}}{0,826 \text{ A}^2} = 2,42 \Omega \approx \underline{2,4 \Omega} \quad (29.2)$$

Nazivno napetost  $U_N$  varistorja določimo iz obratovalne napetosti in napotila o delitvi obremenitve med impulzno in trajno. Celoten izračun poenostavimo in računamo kot, da so napetosti enosmerne.

$$P_V = 0,3P_N = IU = kU^\alpha U = kU^{\alpha+1} \quad (29.3)$$

$$I_N = kU_N^\alpha \quad (29.4)$$

$$U_N^\alpha = \frac{I_N U^{\alpha+1}}{0,3P_N} \quad (29.5)$$

$$U_N = \left( \frac{I_N}{0,3P_{max}} \right)^{\frac{1}{\alpha}} U^{\frac{\alpha+1}{\alpha}} = \left( \frac{10^{-3} \text{ A}}{0,3 \cdot 10 \text{ W}} \right)^{\frac{1}{17}} (220 \text{ V})^{\frac{18}{17}} = \underline{188,6 \text{ V}} \quad (29.6)$$

Gornjo izračunano vrednost nazivne napetosti zaokrožimo na bližnjo zaokroženo vrednost:  $U_N = 190 \text{ V}$ .

Najvišja dopustna vhodna napetost je določena z maksimalno napetostjo na bremenu  $U_{B\_max}$  (slika 29.2) in sicer kot vsota napetosti na varistorju (porabniku) in na uporu  $R$ . Predpostavimo tudi linearno povečanje toka skozi vezje, ki ga predstavlja  $R_B$ . Tok varistorja  $I_V$  pri maksimalni napetosti  $U_{B\_max} = 400 \text{ V}$  je tedaj

$$I_{V\_max} = I_N \left( \frac{U_{B\_max}}{U_N} \right)^\alpha = 313,5 \text{ A}, \quad (29.7)$$

kar pomeni, da je tok bremena zanemarljiv ob upoštevanju netočnosti toka  $I_V$  zaradi toleranc varistorja; za tok  $I_{B\_max}$  namreč velja ocena

$$U_{B\_max} < 2U_B \Rightarrow I_{B\_max} < 2I_B = 1,82 \text{ A} \quad (29.8)$$

$$\begin{aligned} U_{vh\_max} &= U_{B\_max} + R(I_{V\_max} + I_{B\_max}) \cong U_{B\_max} + RI_{V\_max} = \\ &= 400 \text{ V} + 2,4 \Omega \cdot 313,5 \text{ A} = \underline{1152 \text{ V}} \end{aligned} \quad (29.9)$$

Trajanje vhodnega impulza  $\tau$  je omejeno z maksimalno impulzno energijo, ki jo lahko varistor absorbira. Ta podatek velja za kratke enkratne impulze.

$$W = P\tau = U_{B\_max} I_{V\_max} \tau \quad (29.10)$$

$$\tau = \frac{W}{P} = \frac{1200 \text{ J}}{400 \text{ V} \cdot 313 \text{ A}} = \underline{9,5 \text{ ms}} \quad (29.11)$$

Obremenitev upora  $R$  je še nekoliko večja saj znaša absorbirana energija  $W_R = 2290 \text{ J}$ , kar pomeni, da mora uporabljeni upor prenesti visoko enkratno impulzno moč.

## Vaja 30

Kolikšna je lahko najvišja trajna vhodna napetost v zaščitnem vezju iz vaje 29? Kolikšni sta tedaj napetost bremena  $U_B$  in izgubna moč serijskega upora  $P_R$ ?

### Rešitev:

Najvišjo trajno vhodno napetost določa nazivna moč varistorja  $P_N$ , iz katere izračunamo napetost  $U_V$ , ki je hkrati tudi napetost bremena  $U_B$ . Moč varistorja izrazimo z napetostjo  $U_V$  s pomočjo izraza za tok varistorja (26.3)

$$P_N = I_V U_V = I_N \left( \frac{U_V}{U_N} \right)^\alpha U_V = \frac{I_N U_V^{\alpha+1}}{U_N^\alpha}, \quad (30.1)$$

iz nje pa izrazimo iskano napetost  $U_V(U_B)$

$$U_V = U_B = \left( \frac{P_N}{I_N} \right)^{\frac{1}{\alpha+1}} U_N^{\frac{\alpha}{\alpha+1}} = \left( \frac{10 \text{ W}}{1 \text{ mA}} \right)^{\frac{1}{18}} (190 \text{ V})^{\frac{17}{18}} = \underline{236,8 \text{ V}} \quad (30.2)$$

Tok varistorja pri tej napetosti najlaže izračunamo iz (30.1)

$$I_V = \frac{P_N}{U_V} = \frac{10 \text{ W}}{236,8 \text{ V}} = 0,042 \text{ A} \quad (30.3)$$

Pri tej napetosti izračunamo še povečani bremenski tok

$$I_B = \frac{U_V}{R_B} = \frac{U_V P_B}{U^2} = \frac{236,8 \text{ V} \cdot 200 \text{ W}}{(220 \text{ V})^2} = 0,978 \text{ A} \quad (30.4)$$

Vhodno napetost  $U_{vh}$  izračunamo na enak način kot v vaji 29 (29.9)

$$\begin{aligned} U_{vh} &= U_V + R(I_V + I_B) = \\ &= 236,8 \text{ V} + 2,4 \Omega (0,042 \text{ A} + 0,978 \text{ A}) = \underline{239,2 \text{ V}} \end{aligned} \quad (30.5)$$

$$P_R = R(I_V + I_B)^2 = 2,4 \Omega \cdot 1,02^2 \text{ A}^2 = \underline{2,5 \text{ W}} \quad (30.6)$$