

# JELEK ÉS RENDSZEREK I (BMEVIHVAA00)

## 4. gyakorlat

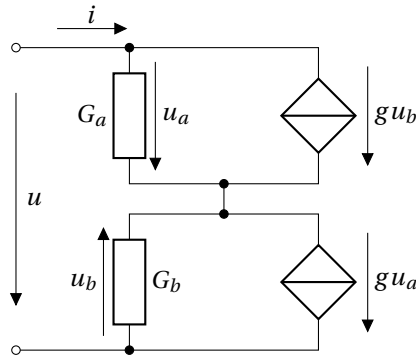
Szerkesztette: Dr. Horváth Péter, BME HVT

2020. szeptember 25.

### 1. Feladatok

#### 1.1. feladat

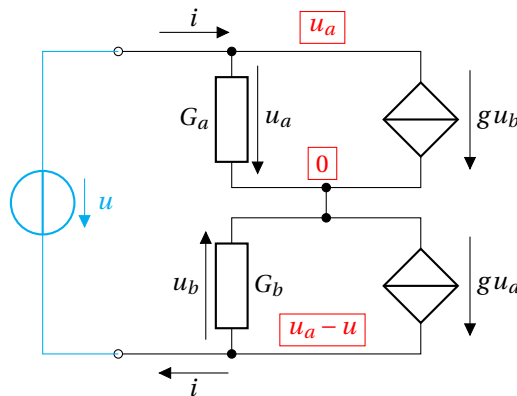
Határozzuk meg az alábbi kétpólus feszültség-áram karakterisztikáját, ha  $g \neq 0$  és  $G_a, G_b$  pozitív!



Vegyünk fel csomóponti potenciálokat! Legyen a két feszültségvezérelt áramforrás közös kapcsa a nulla potenciál. A felső csomópont potenciálja akkor egyszerűen  $u_a$ , míg az alsó csomóponté  $u_b$ . Kirchhoff feszültségtörvénye alapján

$$u + u_b - u_a = 0,$$

vagyis  $u_b = u_a - u$ , ezért eggyel kevesebb ismeretlenre van szükségünk, ha  $u_b$  helyett azonnal így fejezzük ki az alsó csomópont potenciálját.



Képzeljünk egy független,  $u$  feszültségű feszültségforrást a bemeneti kapcsokra, és fejezzük ki ezzel az  $i$  áramot. Két független csomóponti egyenletet tudunk felírni:

$$\left. \begin{aligned} u_a: & -i + G_a u_a + g(u_a - u) = 0 \\ u_a - u: & i + G_b(u_a - u) - g u_a = 0 \end{aligned} \right\}$$

A második egyenletben figyelembe vettük, hogy egy kétpólusba „befolyó” áram meg kell, hogy egyezzen a másik pólusán „kifolyó” árammal. A két egyenletben három ismeretlen mennyiség ( $u, i, u_a$ ) szerepel, azonban az  $u$  és  $i$  közötti

összefüggést keressük (pl. az  $u/i$  hányadost szeretnénk kifejezni), nem külön  $u$  és  $i$  értékét, ezért két független egyenlet elegendő. Mivel  $u$  és  $i$  között keresünk összefüggést, próbáljuk  $u_a$ -t eliminálni. Az első egyenletből

$$u_a = \frac{i + gu}{G_a + g},$$

míg a másodikból

$$u_a = \frac{G_b u - i}{G_b - g}.$$

A jobb oldalakat egyenlővé téve

$$\frac{i + gu}{G_a + g} = \frac{G_b u - i}{G_b - g},$$

„keresztbe szorozva” és egyszerűsítve

$$i(G_a + G_b) = u(G_a G_b + g^2),$$

amivel az egyik lehetséges explicit karakterisztika

$$u = \frac{G_a + G_b}{G_a G_b + g^2} i.$$

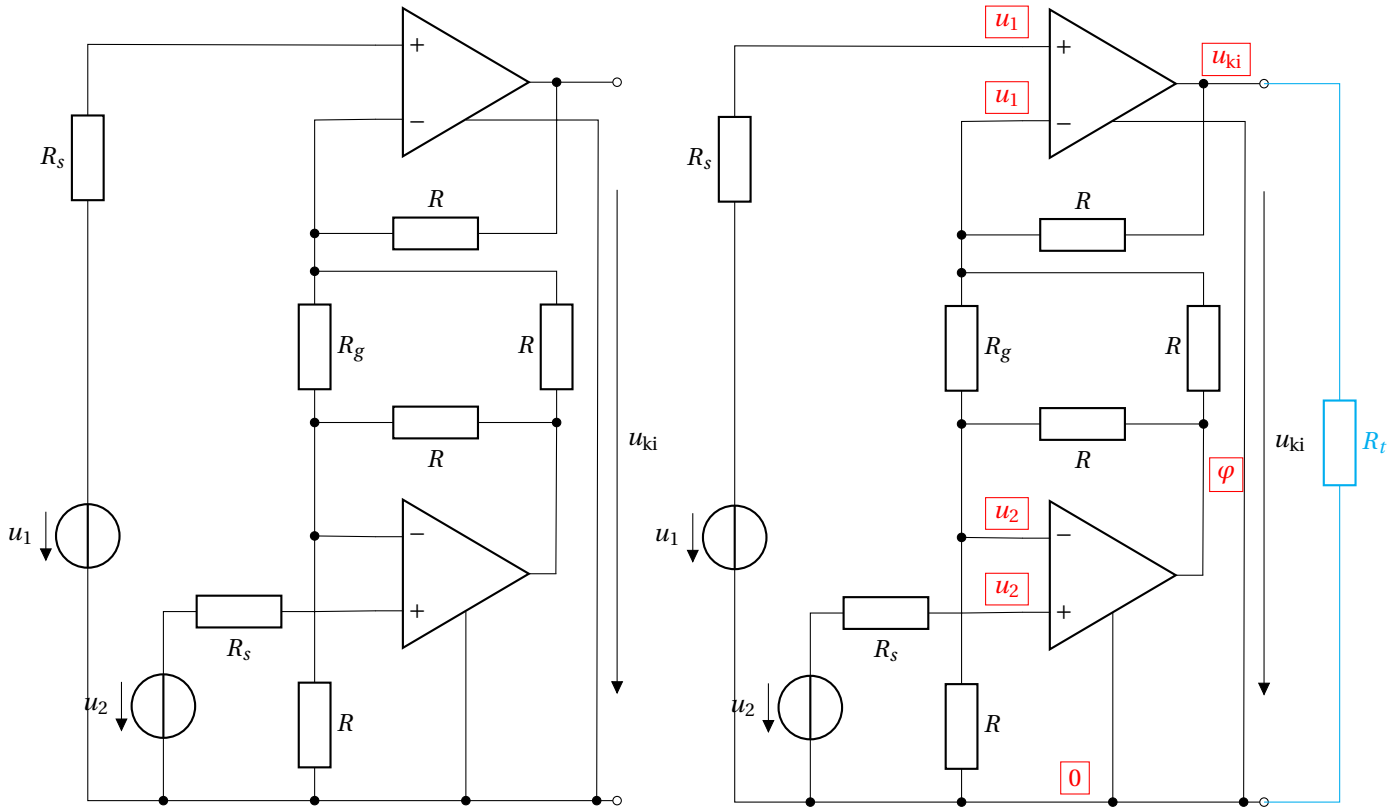
a másik pedig

$$i = \frac{G_a G_b + g^2}{G_a + G_b} u.$$

Érdekes megfigyelni, hogy a karakterisztikából láthatóan a kétpólus pozitív ellenállásként (ill. pozitív konduktanciaként) viselkedik,  $g$  tetszőleges megválasztása mellett, mert mind a számláló, mind a nevező pozitív érték ( $g^2$  mindenképpen pozitív akkor is, ha  $g < 0$ ).

## 1.2. feladat

Fejezzük ki  $u_{ki}$  értékét  $u_1$  és  $u_2$  értékével!



Kövessük az ideális erősítőnél szokásos szabályokat:

- Csomóponti potenciálokkal számolunk.
- A nulla potenciált vegyük fel az erősítő „4. lábára” csatlakozó csomópontira.
- Az erősítő kimenetére nem írunk fel csomóponti egyenletet, mert a kimeneti kétpólusra nem vonatkozik karakterisztika.
- Ugyanezen okból nem írunk fel csomóponti egyenletet a referencia-csomópontira sem.

Oldjuk meg azt a látszólag bonyolultabb feladatot, hogy a kétpólusra egy  $R_t$  ( $R_t > 0$ ) terhelő ellenállást is kötünk. Igazolni fogjuk, hogy az  $u_{ki}$  feszültség értéke független ennek a lezáró ellenállásnak az értékétől. Vegyük fel a csomóponti potenciálokat!

- Az erősítők neminvertáló bemeneteinek potenciálja egyenlő az  $u_1$  ill.  $u_2$  forrásfeszültséggel, mert az erősítő bemeneti árama nulla ( $i = 0$  karakterisztika). Emiatt az  $R_s$  ellenállásokon nem esik feszültség. A megoldásnak is függetlennek kell lennie  $R_s$ -től (a meghajtó generátorok szakadást „látnak”).
- Az erősítők invertáló bemeneteinek potenciálja egyenlő a neminvertáló bemenetek potenciáljával ( $u = 0$  karakterisztika).
- A felső erősítő kimenetének potenciálja a keresett  $u_{ki}$ .
- Az alsó erősítő kimenetének potenciálja ismeretlen  $\varphi$ .

Írjunk fel csomóponti egyenleteket! Két ismeretlen potenciál ( $u_{ki}$ ,  $\varphi$ ) meghatározásához két független egyenletet kell felírni. Bár az ismeretlen potenciálok az erősítő kimeneti potenciáljai, a kimenetekre nem tudunk áramtörvényt felírni, mert nincs összefüggés a kimeneti áram értékére vonatkozóan. A két invertáló bemenetre tudunk értelmes egyenletet felírni, figyelembe véve, hogy a neminvertáló bemenetekbe sem folyik áram:

$$\left. \begin{aligned} u_1^- : \quad & \frac{u_1 - u_{ki}}{R} + \frac{u_1 - \varphi}{R} + \frac{u_1 - u_2}{R_g} = 0 \\ u_2^- : \quad & \frac{u_2}{R} + \frac{u_2 - \varphi}{R} + \frac{u_2 - u_1}{R_g} = 0 \end{aligned} \right\}$$

Rendezve:

$$\left. \begin{aligned} u_1(2R_g + R) - Ru_2 - R_g u_{ki} - R_g \varphi &= 0 \\ -Ru_1 + (2R_g + R)u_2 - R_g \varphi &= 0 \end{aligned} \right\}$$

Vonjuk ki az első egyenletből a másodikat:

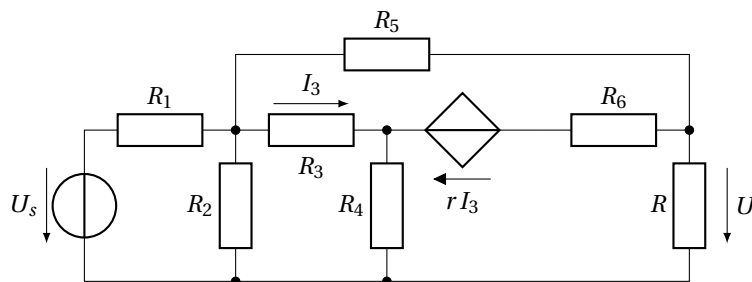
$$(2R + 2R_g)(u_1 - u_2) = R_g u_{ki},$$

$$u_{ki} = \left[ 2 + \frac{2R}{R_g} \right] (u_1 - u_2)$$

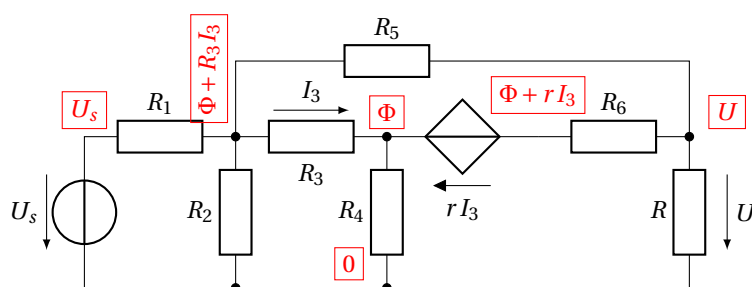
A hálózat differenciális feszültségerősítőt (egyszerű ún. műszererősítőt) realizál: a két bemeneti feszültség különbségét erősíti, az erősítés pontos értéke az  $R$  és  $R_g$  megfelelő megválasztásával állítható be. Továbbá az eredményben nem jelenik meg az  $R_t$  esetleges terhelő ellenállás értéke: az erősítők tetszőleges  $R_t > 0$  esetén képesek az üresjárási feszültséggel megegyező feszültséget fenntartani a terhelő ellenálláson.

### 1.3. feladat

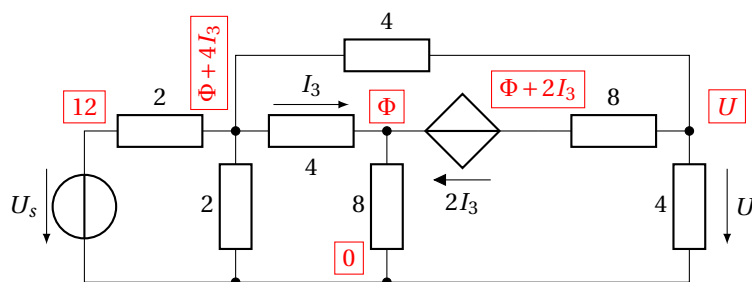
Határozzuk meg a bejelölt  $U$  feszültséget! ( $R = 4\text{ k}\Omega$ ,  $R_1 = 2\text{ k}\Omega$ ,  $R_2 = 2\text{ k}\Omega$ ,  $R_3 = 4\text{ k}\Omega$ ,  $R_4 = 8\text{ k}\Omega$ ,  $R_5 = 4\text{ k}\Omega$ ,  $R_6 = 8\text{ k}\Omega$ ,  $r = 2\text{ k}\Omega$ ,  $U_s = 12\text{ V}$ )



Vegyünk fel csomóponti potenciálokat úgy, hogy lehetőleg kevés ismeretlent vegyünk fel. Egy lehetséges megoldás az, hogy meghagyjuk ismeretlenként az áramvezérelt feszültségforrás vezérlő áramát,  $I_3$ -at, és bevezetünk egy ismeretlen  $\Phi$  csomóponti potenciált az ábra szerint. Ezzel három ismeretlenünk marad ( $I_3, \Phi, U$ ).



Konkrét számértékekkel [V, mA, k $\Omega$ ] egységrendszerben:



A hálózat  $n = 6$  csomópontot tartalmaz, az áramtörvények fundamentális rendszere  $r = n - 1 = 5$  egyenletet tartalmaz. A két feszültségforrás jelenlétében az ismeretlen potenciálok száma kettővel csökkenthető, továbbá az egyik ismeretlen potenciált az  $I_3$  vezérlő árammal fejezzük ki. A csomóponti egyenletek:

$$\left. \begin{array}{l} \Phi + 4I_3: \quad I_3 + \frac{\Phi + 4I_3 - 12}{2} + \frac{\Phi + 4I_3}{2} + \frac{\Phi + 4I_3 - U}{4} = 0 \\ U: \quad \frac{U}{4} + \frac{U - (\Phi + 4I_3)}{4} + \frac{U - (\Phi + 2I_3)}{8} = 0 \\ (\Phi, \Phi + 2I_3): \quad \frac{\Phi}{8} - I_3 + \frac{(\Phi + 2I_3) - U}{8} = 0 \end{array} \right\}$$

ahol az utolsó egyenletre úgy is tekinthetünk, hogy a  $\Phi$  és a  $\Phi + 2I_3$  csomópontokat (lényegében a vezérelt forrást) tartalmazó vágatra írtuk fel, hogy a vezérelt forrás áramát ne kelljen új ismeretlenként felvennünk. De úgy is tekinthetünk erre, hogy a vezérelt forrás áramát a vele sorba kapcsolódó ellenállás áramával fejeztük ki.

Rendezés után

$$\left. \begin{array}{l} 24I_3 + 5\Phi - U = 24 \\ -10I_3 - 3\Phi + 5U = 0 \\ -6I_3 + 2\Phi - U = 0 \end{array} \right\}$$

A háromismeretlenes egyenletrendszerből  $U$ -t kifejezve a keresett feszültség

$$U = 2,7636\text{ V.}$$

### 1.3.1. Numerikus megoldás Matlab/Octave segítségével

A háromismeretlenes lineáris egyenletrendszer megoldható Matlab/Octave segítségével. Az egyenletrendszer vektormátrix alakban:

$$\begin{pmatrix} 24 & 5 & -1 \\ -10 & -3 & 5 \\ -6 & 2 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} I_3 \\ \Phi \\ U \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 24 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

Az

$$\mathbf{A} \cdot \mathbf{x} = \mathbf{b}$$

alakú lineáris egyenletrendszer megoldásának meghatározására a Matlabban külön operátor, a backslash (\) szolgál. Ez funkcióját tekintve  $\mathbf{A}^{-1}\mathbf{b}$ -t számolja ki ( $\mathbf{b}$ -t balról megszorozza  $\mathbf{A}$  inverzével), azonban olyan numerikus módszereket használ, amelyek előnyösebbek lehetnek a direkt mátrixinvertálásnál. Az alábbi kód mutatja, hogyan definiáljuk a 3x3-as  $\mathbf{A}$  mátrixot soronként, az egyes sorokat pontosvesszővel elválasztva, illetve a  $\mathbf{b}$  oszlopvektort. Végül megkapjuk a megoldást mindhárom ismeretlenre:

```
>> A=[24 5 -1; -10 -3 5; -6 2 -1]
```

```
A =
```

```
    24     5    -1
   -10    -3     5
    -6     2    -1
```

```
>> B=[24;0;0]
```

```
B =
```

```
    24
     0
     0
```

```
>> A\B
```

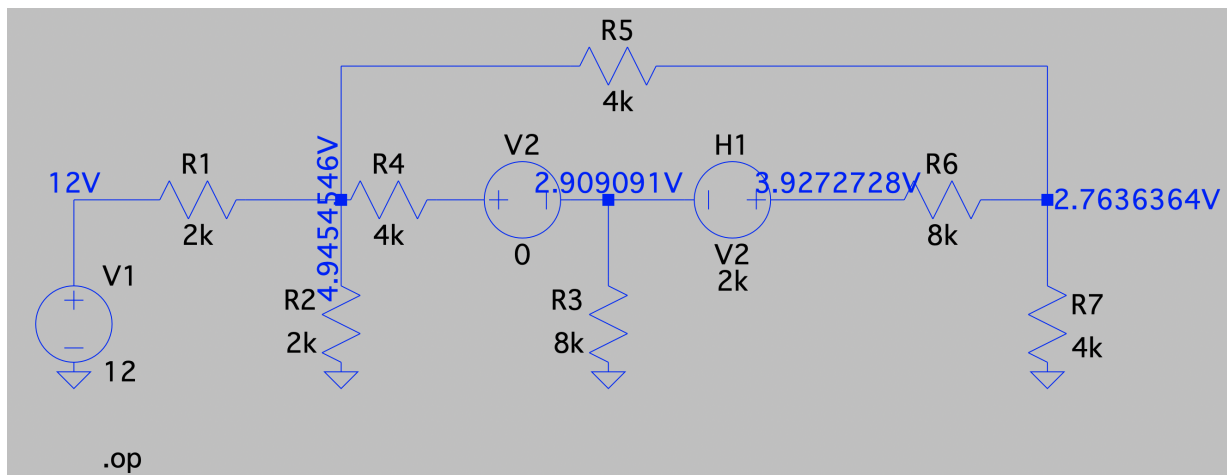
```
ans =
```

```
    0.5091
    2.9091
    2.7636
```

Ez alapján tehát  $I_3 = 0,5091 \text{ mA}$ ,  $\Phi = 2,9091 \text{ V}$ , míg a keresett  $U = 2,7636 \text{ V}$ .

### 1.3.2. Ellenőrzés áramkőrszimulátorral

Az LTSpice-ban az áramvezérelt feszültségforrás a „H” komponens, amelynek vezérlő árama csak egy másik feszültségforrás árama lehet. Ezért iktattuk be az  $I_3$  „mérésére” a nulla feszültségű V2 feszültségforrást (ügyelve a referencia-irányokra, különösen az áramirányokra). A „feszültségnyíl” a feszültségforrások + kapcsából a - kapocs felé mutat, és az áram referenciairánya is ezzel egyező. A H forrás két paramétere sorrendben a vezérlő feszültségforrás indexe és a transzfer rezisztencia, esetünkben  $r = 2 \text{ k}\Omega$ .



$I_3 = \frac{4,945 - 2,909}{4} = 0,509 \text{ mA}$ , ahogy a számítás alapján is.

### 1.3.3. Szimbolikus megoldás Matlabbal

Újabb Matlab-verziókban lehetséges a lineáris egyenletrendszert rendezés nélkül, szimbolikusan is megoldatni. Az alábbi kódrészlet a Matlab számára szimbólumként definiálja az  $i_3$  ( $I_3$ ),  $\phi$  ( $\Phi$ ) és  $u$  ( $U$ ) szimbólumokat, megadja a három csomóponti egyenlet rendezetlen alakját, és kifejezteti a Matlabbal a megoldást:

```
syms phi i3 u
eq1 = i3 + (phi + 4*i3 - 12)/2 + (phi + 4*i3)/2 + (phi + 4*i3 - u) / 4 == 0;
eq2 = u/4 + (u - (phi + 4*i3))/4 + (u - (phi + 2*i3))/8 == 0;
eq3 = phi/8 + (phi + 2*i3 - u)/8 - i3 == 0;
[A, B] = equationsToMatrix([eq1, eq2, eq3], [u phi i3]);
X = linsolve(A, B)

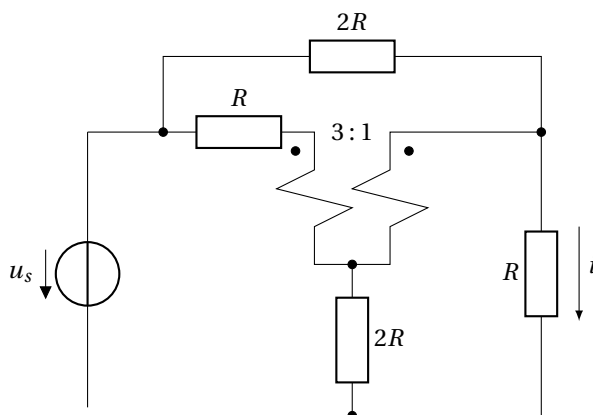
X =

152/55
32/11
28/55
```

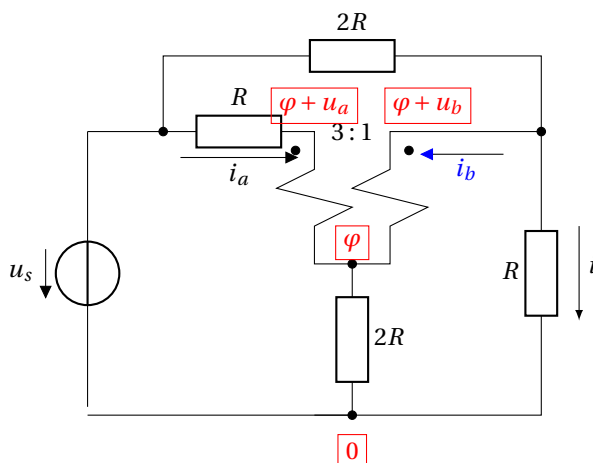
A keresett feszültség pontos értéke  $U = \frac{152}{55} = 2,76363\text{V}$ . A módszer gyors ellenőrzésre használható, de ne feledjük, hogy mind a házi feladatokban, mind a számonkéréseken elvárjuk a részletes számolás „kézi” végrehajtását!

## 1.4. feladat

Határozzuk meg az alábbi hálózatban a megjelölt ellenállás  $i$  áramát és a forrás teljesítményét, ha  $u_s = 2\text{ V}$  és  $R = 50\ \Omega$ !



Vegyük fel csomóponti potenciálokat! Első lépésben jelölje  $u_a, i_a$  illetve  $u_b, i_b$  a transzformátor primer, illetve szekunder tekercsének feszültségét, áramát a szokásos referenciairányokkal. Az IT közös csomópontjának ismeretlen potenciálja legyen  $\varphi$ . A transzformátor két tekercsének feszültsége legyen balról jobbra  $u_a$  illetve  $u_b$ .



Az IT karakterisztikája a bejelölt mennyiségekkel és referenciairányokkal kifejezve

$$u_a = 3u_b,$$

$$i_b = -3i_a.$$

A hálózat csomópontjainak száma  $n = 5$ , az áramtörvények fundamentális rendszere  $r = n - 1 = 4$  egyenletből áll. Csomóponti potenciálok használata esetén a feszültségforrás az ismeretlenek, így a felírandó egyenletek számát is eggyel csökkenti, a hálózatra célszerűen három független áramtörvény-egyenletet tudunk felírni, ha nem akarjuk a feszültségforrás áramát is új ismeretlenként bevezetni. Ehhez vesszük az ideális transzformátor karakterisztikájának két egyenletét.

A csomóponti egyenletek és a karakterisztika:

$$\left. \begin{array}{l} \varphi + u_a : \quad \frac{\varphi + u_a - u_s}{R} + i_a = 0 \\ \varphi + u_b : \quad i_b + \frac{\varphi + u_b - u_s}{2R} + \frac{\varphi + u_b}{R} = 0 \\ \varphi : \quad -i_a - i_b + \frac{\varphi}{2R} = 0 \\ \text{IT1 :} \quad u_a = 3u_b \\ \text{IT2 :} \quad i_b = -3i_a \end{array} \right\}$$

Összesen 5 ismeretlenre ( $\varphi, u_a, u_b, i_a, i_b$ ) 5 független egyenlet áll rendelkezésre. Mivel a feladatban kért áramot



$\varphi + u_b$  ismeretében tudjuk kiszámítani, helyettesítsük be  $u_a$ -t a karakterisztikából, valamint  $i_b$ -t. Ezzel

$$\left. \begin{aligned} \frac{\varphi + 3u_b - u_s}{R} + i_a &= 0 \\ -3i_a + \frac{\varphi + u_b - u_s}{2R} + \frac{\varphi + u_b}{R} &= 0 \\ -i_a + 3i_a + \frac{\varphi}{2R} &= 0 \end{aligned} \right\}$$

A harmadik egyenletből fejezzük ki  $i_a = -\frac{\varphi}{4R}$  értékét, és helyettesítsük az első két egyenletbe:

$$\left. \begin{aligned} \frac{\varphi + 3u_b - u_s}{R} - \frac{\varphi}{4R} &= 0 \\ -\frac{3\varphi}{4R} + \frac{\varphi + u_b - u_s}{2R} + \frac{\varphi + u_b}{R} &= 0 \end{aligned} \right\}$$

Mindkét egyenletet  $4R$ -el szorozva

$$\left. \begin{aligned} 4\varphi + 12u_b - 4u_s - \varphi &= 0 \\ -3\varphi + 2\varphi + 2u_b - 2u_s + 4\varphi + 4u_b &= 0 \end{aligned} \right\}$$

látjuk, hogy a potenciálok függetlenek  $R$  értékétől. Összevonva

$$\left. \begin{aligned} 3\varphi + 12u_b &= 4u_s \\ 3\varphi + 6u_b &= 2u_s \end{aligned} \right\}$$

ahonnan

$$\varphi = 0, \quad u_b = \frac{u_s}{3}$$

a keresett  $i$  áram pedig

$$i = \frac{\varphi + u_b}{R} = \frac{u_s}{3R}.$$

A  $\varphi = 0$  azt jelenti, hogy a  $2R$  ellenálláson nem folyik áram, mert ekvipotenciális pontok közé kapcsolódik. A feszültségforrás árama megegyezik  $i$ -vel. A feszültségforrás teljesítménye, figyelembe véve, hogy a teljesítmény definíciója szimmetrikus (azonos) referenciáirányok mellett érvényes, jelen esetben pedig szimmetrikus referenciáiránnyal értelmezve a forrás árama ( $-i$ ):

$$P_s = -i u_s = -\frac{u_s^2}{3R}.$$

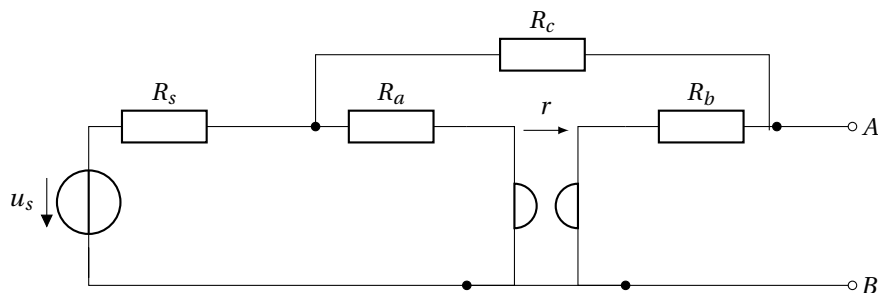
Behelyettesítve a feladat paramétereit,  $u_s = U_s = 2\text{ V}$  és  $R = 50\ \Omega$  értékekkel

$i = \frac{2}{150}\text{ A} \approx 13,3\text{ mA}, \quad P_s = -\frac{4}{150}\text{ W} \approx -26,7\text{ mW}$
--

## 1.5. feladat

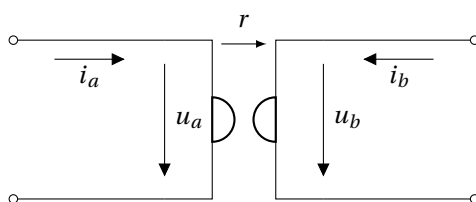
Határozzuk meg az alábbi kétpólus Norton- és Thévenin-ekvivalensét!

( $R_s = R_a = R_b = R_c = 10\Omega$ ,  $u_s(t) \equiv U_s = 10V$ ,  $r = 40\Omega$ )



### 1.5.1. Az üresjárási feszültség meghatározása

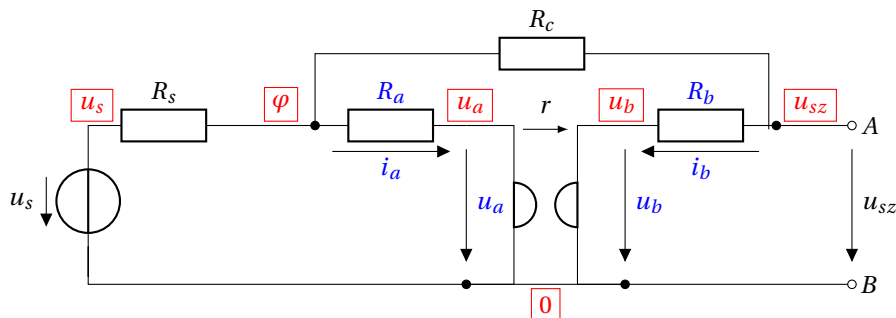
A girátor karakterisztikája:



$$u_b = r i_a$$

$$u_a = -r i_b$$

Válasszunk csomóponti potenciálokat! Üresjárásban a hálózat csomópontjainak száma 6, a feszültségforrás miatt az ismeretlen potenciálok száma 5, és így négy független áramtörvény írható fel. Legyen az alsó csomópont potenciálja zérus. Jelölje  $u$  értékét üresjárásban  $u_{sz}$ , akkor az A kapocs potenciálja is  $u_{sz}$ . Jelöljük a girátor kétpólusainak feszültségét  $u_a$  ill.  $u_b$ -vel. A maradék két ismeretlen potenciál egyenlő ezzel a két feszültséggel.



A csomóponti egyenlet a  $\varphi$  csomópontra:

$$\varphi: \frac{\varphi - u_s}{R_s} + \frac{\varphi - u_{sz}}{R_c} + \frac{\varphi - u_a}{R_a} = 0$$

A girátor karakterisztikája alapján  $u_b = r i_a$ , de  $i_a$  egyben  $R_a$  árama is, így

$$u_b = r i_a = r \frac{\varphi - u_a}{R_a}.$$

Hasonlóan

$$u_a = -r i_b = -r \frac{u_{sz} - u_b}{R_b} = r \frac{u_b - u_{sz}}{R_b}.$$

Végül az A kapocsra, mivel a kétpólus üresjárásban van, az A kapocsba nem folyik be áram,

$$u_{sz}: \frac{u_{sz} - \varphi}{R_c} + \frac{u_{sz} - u_b}{R_b} = 0.$$

Négy ismeretlen mennyiségre ( $u_{sz}$ ,  $u_a$ ,  $u_b$ ,  $\varphi$ ) négy független egyenlet áll rendelkezésre.

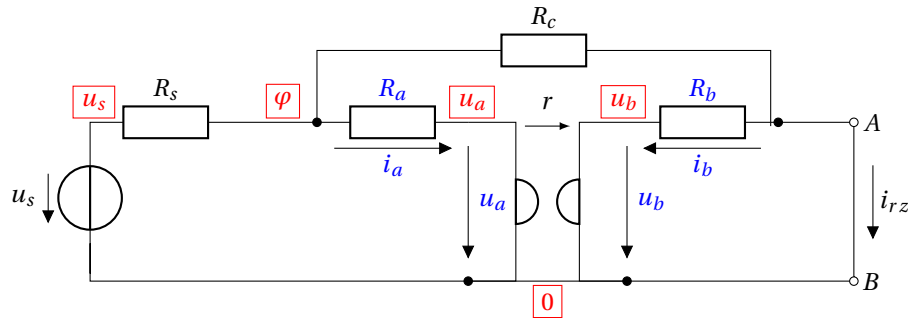
A keresett üresjárási feszültség:

$$u_{sz} = 10 \text{ V.}$$

Megjegyzés: az üresjárási feszültség a hurokáramok módszerével egyszerűbben kiszámítható, hiszen csak három hurok felvételére van szükség.

### 1.5.2. A rövidzárási áram meghatározása

Vegyük fel a rövidzárási áramot a kétpólusból kifelé mutató referenciairánnyal! Az előbbihez képest eggyel kevesebb ismeretlen potenciál van.



A csomóponti egyenlet a  $\varphi$  csomópontra:

$$\varphi: \quad \frac{\varphi - u_s}{R_s} + \frac{\varphi}{R_c} + \frac{\varphi - u_a}{R_a} = 0$$

A girátor karakterisztikái alapján

$$u_b = r i_a = r \frac{\varphi - u_a}{R_a},$$

illetve

$$u_a = -r i_b = -r \frac{0 - u_b}{R_b} = r \frac{u_b}{R_b}.$$

Itt három ismeretlenre ( $u_a$ ,  $u_b$ ,  $\varphi$ ) három független egyenletünk van. Behelyettesítve

$$\left. \begin{aligned} \frac{\varphi - 10}{10} + \frac{\varphi}{10} + \frac{\varphi - u_a}{10} &= 0 \\ 40 \frac{\varphi - u_a}{10} &= u_b \\ 40 \frac{u_b}{10} &= u_a \end{aligned} \right\}$$

Innen egyszerű visszahelyettesítésekkel adódik, hogy

$$\varphi = 4,857 \text{ V}, \quad u_a = 4,57 \text{ V}, \quad u_b = 1,143 \text{ V.}$$

Végül az A kapocsra felírt áramtörvény értelmében

$$i_{rz} + \frac{0 - u_b}{R_b} + \frac{0 - \varphi}{R_c} = 0,$$

$$i_{rz} = \frac{u_b}{R_b} + \frac{\varphi}{R_c} = \frac{1,143}{10} + \frac{4,857}{10} = 0,6 \text{ A.}$$

A helyettesítő generátorok belső ellenállása a választott referenciairányok mellett

$$R_g = \frac{u_{sz}}{i_{rz}} = 10,67 \, \Omega.$$

A helyettesítő generátorok belső ellenállása természetesen a dezaktivizált kétpólus eredő ellenállásaként is meghatározható lenne.

A helyettesítő Thévenin-generátor paraméterei

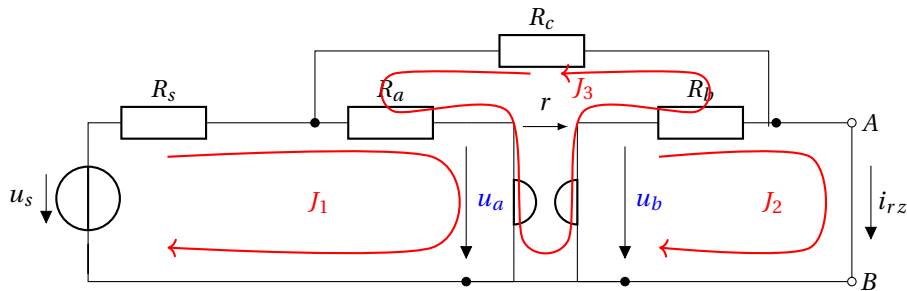
$$u_g = 10 \text{ V} \quad R_g = 16,67 \, \Omega,$$

a Norton-generátoré

$$i_g = 0,6 \text{ A} \quad R_g = 16,67 \, \Omega.$$

### 1.5.3. A rövidzárási áram meghatározása hurokáramok módszerével

A rövidre zárt kétpólus csomópontjainak száma  $n = 5$ , a kétpólusok száma, beleértve a girátort alkotó kétpólusokat is,  $b = 7$ . A fundamentális hurokrendszer  $l = b - n + 1 = 7 - 5 + 1 = 3$  hurokból áll. A hálózat síkba rajzolható, ezért az „ablaktábla-módszer” alkalmazható a fundamentális hurokrendszer felvételére. Vegyük fel a hálózatban a következő hurokáramokat!



Látható, hogy a keresett rövidzárási áram a  $J_2$  hurokárammal egyezik meg.

A girátor karakterisztikája alapján

$$u_b = r i_a = r (J_3 + J_1),$$

valamint

$$u_a = -r i_b = -r (-J_2 - J_3) = r (J_3 + J_2).$$

A következő feszültségtörvények írhatóak fel a választott hurkokban:

$$\begin{aligned} J_1 : \quad & R_s J_1 + R_a (J_1 + J_3) + u_a - u_s = 0, \\ J_2 : \quad & -u_b + R_b (J_2 + J_3) = 0, \\ J_3 : \quad & R_a (J_1 + J_3) + u_a - u_b + R_b (J_2 + J_3) + R_c J_3 = 0. \end{aligned}$$

Ezekbe behelyettesítve  $R_s = R_a = R_b = R_c \equiv R$ , valamint  $u_a$  és  $u_b$  értékét a karakterisztika alapján, három független egyenletet kapunk a három hurokáramra ( $J_1, J_2, J_3$ ):

$$\left. \begin{aligned} R J_1 + R (J_1 + J_3) + r (J_2 + J_3) - u_s &= 0 \\ -r (J_3 + J_1) + R (J_2 + J_3) &= 0 \\ R (J_1 + J_3) + r (J_3 + J_2) - r (J_3 + J_1) + R (J_2 + J_3) + R J_3 &= 0 \end{aligned} \right\}$$

A fenti egyenleteket rendezve:

$$\left. \begin{aligned} 2R J_1 + r J_2 + (R + r) J_3 &= u_s \\ -r J_1 + R J_2 + (R - r) J_3 &= 0 \\ (R - r) J_1 + (-r - R) J_2 + 3R J_3 &= 0 \end{aligned} \right\}$$

A feladat adatait behelyettesítve a következő megoldásokat kapjuk:

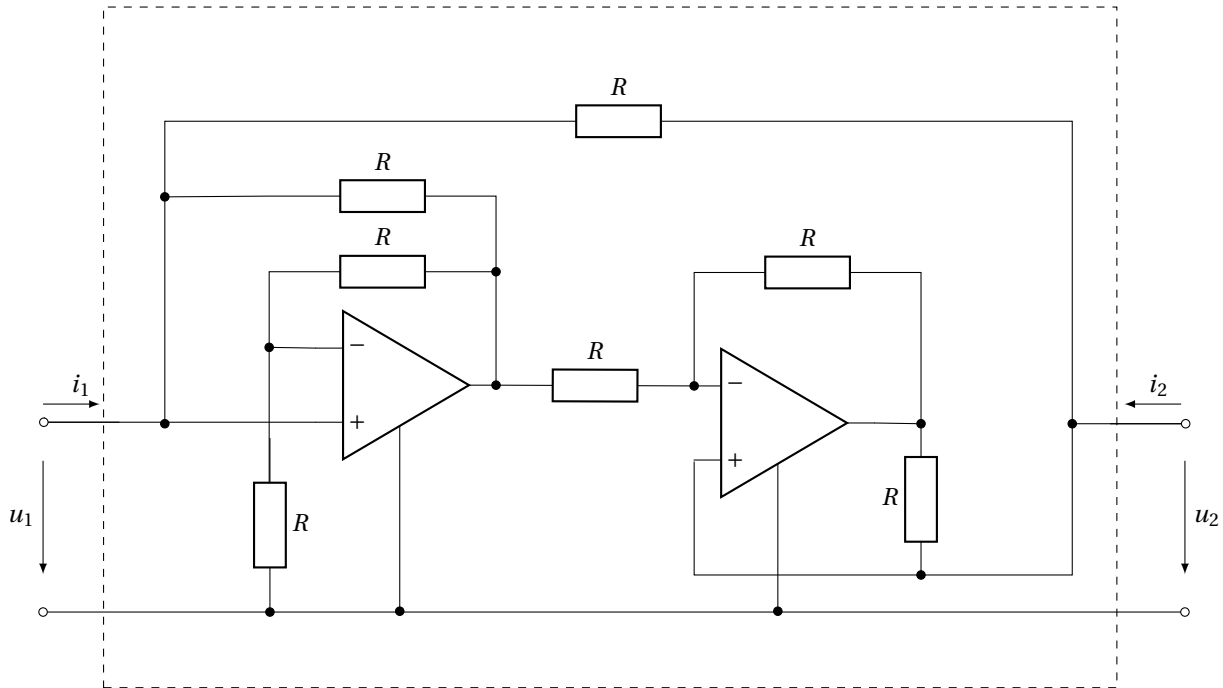
$$J_1 = 0,514 \text{ A}, \quad J_2 = 0,6 \text{ A}, \quad J_3 = -0,486 \text{ A}.$$

A keresett rövidzárási áram:

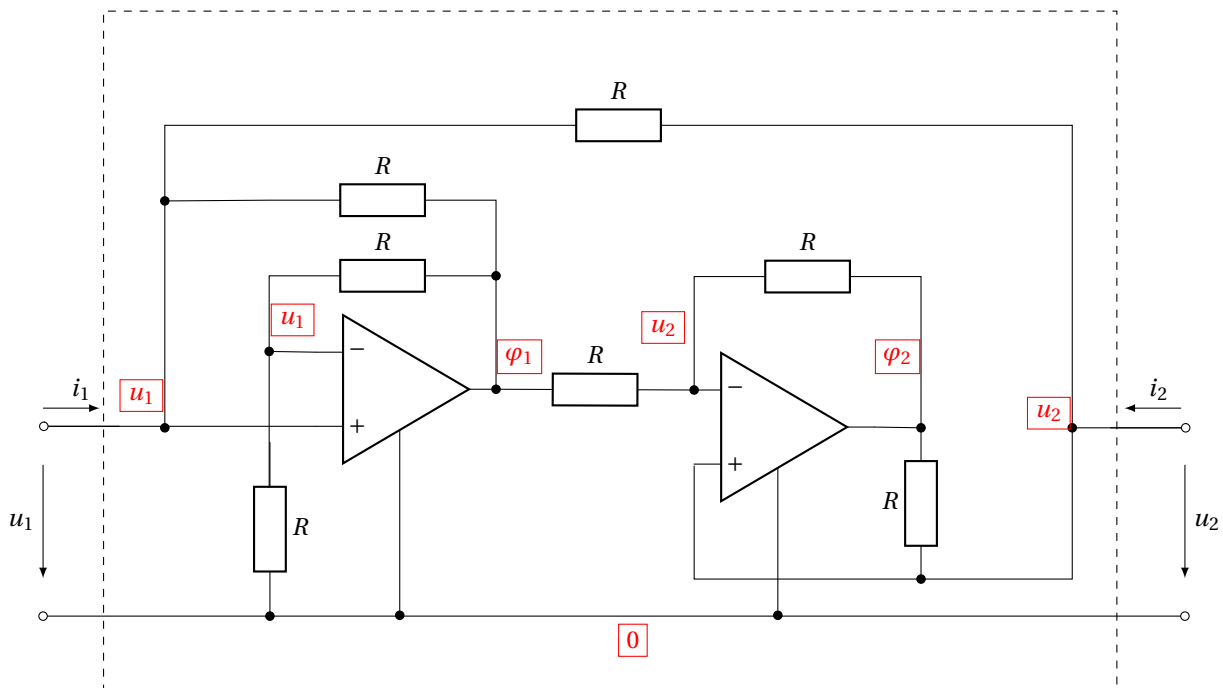
$$i_{rz} = J_2 = 0,6 \text{ A}.$$

## 1.6. feladat

Fejezzük ki az alábbi négyfólusnál a bejelölt  $u_1$ ,  $u_2$  feszültségeket a bejelölt  $i_1$ ,  $i_2$  áramok segítségével! Mit realizál a hálózat?



Az ideális erősítő analízisét az arany szabályok figyelembe vételével végezzük. Az erősítők „negyedik lába” a referencia-csomópont. Az erősítők kimenetére és a referencia-csomópontra NEM írunk fel egyenletet. Az  $u = 0$  karakterisztika figyelembe vételével az erősítők invertáló és neminvertáló bemeneteinek potenciálja egyenlő. Ezen kényszerekkel két ismeretlen potenciál ( $\varphi_1$ ,  $\varphi_2$ ) és két kifejezendő potenciál ( $u_1$ ,  $u_2$ ) adódik az alábbi ábra alapján:



Az összesen négy ismeretlen mennyiség kifejezéséhez négy független egyenletre van szükségünk. Mindkét erősítő mindkét bemenetére lehet értelmes csomóponti egyenleteket írni. Tudva, hogy az  $i = 0$  karakterisztika miatt az erősí-

tők bemeneti áramai zérus értékűek, a következő egyenletek adódnak:

$$\left. \begin{aligned} u_1^- : \quad & \frac{u_1}{R} + \frac{u_1 - \varphi}{R} = 0 \\ u_1^+ : \quad & -i_1 + \frac{u_1 - \varphi_1}{R} + \frac{u_1 - u_2}{R} = 0 \\ u_2^- : \quad & \frac{u_2 - \varphi_1}{R} + \frac{u_2 - \varphi_2}{R} = 0 \\ u_2^+ : \quad & -i_2 + \frac{u_2 - \varphi_2}{R} + \frac{u_2 - u_1}{R} = 0 \end{aligned} \right\}$$

Az első egyenlet alapján

$$\varphi_1 = 2u_1,$$

ezt a második egyenletbe helyettesítve

$$Ri_1 = 2u_1 - u_2 - \varphi_1 = u_2,$$

a harmadik egyenlet alapján

$$\varphi_2 = 2(u_2 - u_1),$$

amit a negyedik egyenletbe helyettesítve

$$Ri_2 = 2u_2 - u_1 - \varphi_2 = 2u_2 - u_1 - 2(u_2 - u_1) = u_1$$

adódik. Összefoglalva

$$\boxed{u_2 = -Ri_1, \quad u_1 = Ri_2}$$

Ebből látható, hogy a hálózat egy  $R$  girációs rezisztenciájú girátort realizál, azzal a megkötéssel, hogy a girátort alkotó kétpólusok 1-1 kapcsa egymással össze van kötve, míg a „tankönyvi” girátornál a két kétpólus egymástól galvanikusan független. Ezért a fenti hálózat a girátort, mint csatolt kétpólust abban a speciális esetben realizálja, ha annak 1-1 kivezetése egymással összekötve, hárompólusú elrendezést alkot.

Megjegyzés: vegyük észre, hogy mivel nem folyik áram az erősítőbe, pl. a bal oldali erősítő invertáló bemenetére csatlakozó két ellenállás egy egyszerű  $R - R$  feszültségosztót realizál, ami a feszültséget felezi. Ezért rögtön írhattuk volna a 2. egyenlet helyett, hogy

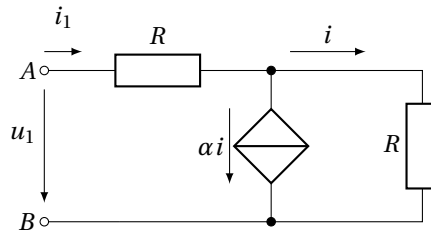
$$u_1 = \varphi_1 \cdot \frac{R}{R + R} = \frac{\varphi_1}{2},$$

vagyis

$$\varphi_1 = 2u_1.$$

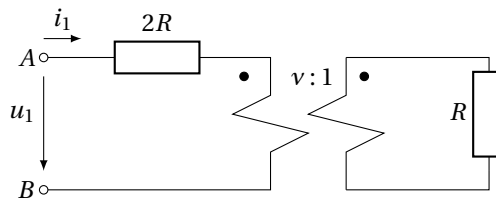
## 2. Házi feladatok

1. Határozzuk meg az alábbi hálózat eredő ellenállását ( $R_e = u_1 / i_1$ )!



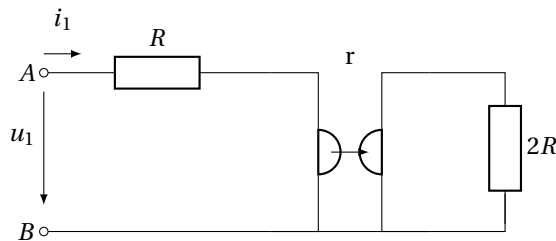
$$(R_e = R \frac{2+\alpha}{1+\alpha})$$

2. Határozzuk meg az alábbi hálózat eredő ellenállását ( $R_e = u_1 / i_1$ )!



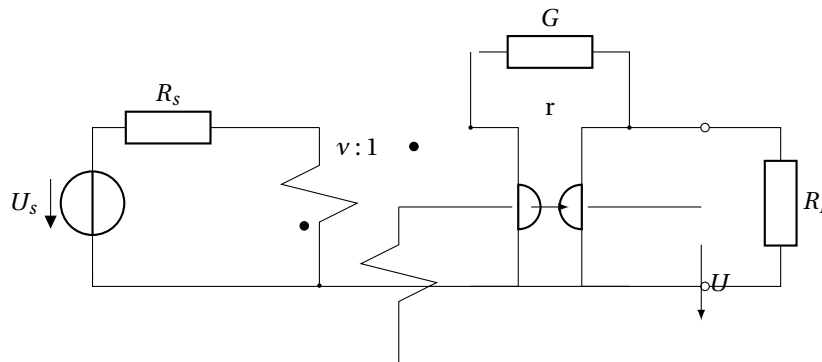
$$(R_e = R(2 + v^2))$$

3. Határozzuk meg az alábbi hálózat eredő ellenállását ( $R_e = u_1 / i_1$ )!



$$(R_e = \frac{2R^2 + r^2}{2R})$$

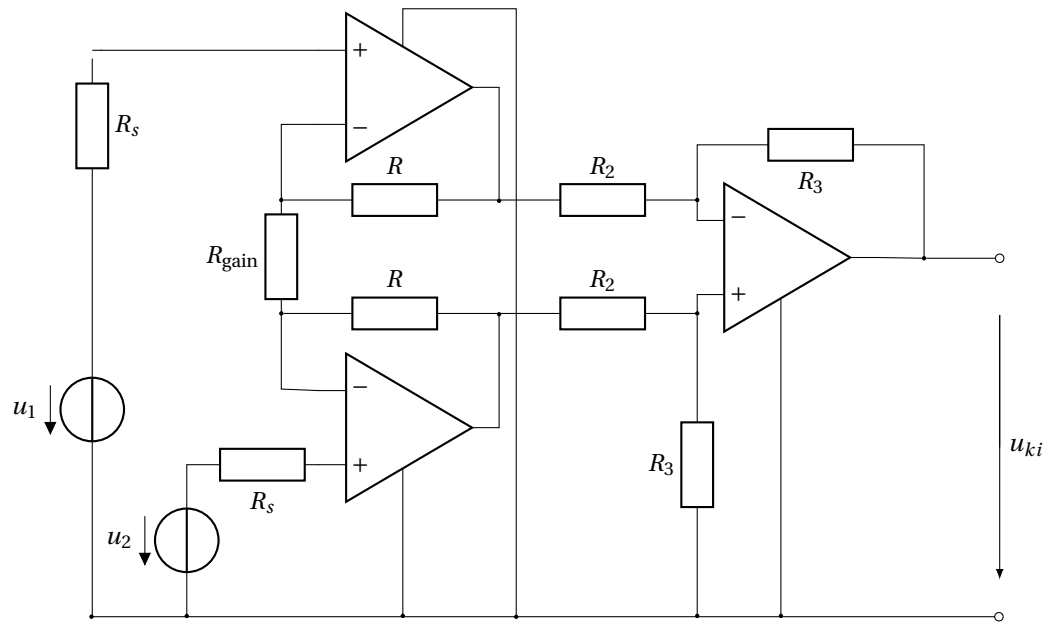
4. Határozzuk meg az alábbi hálózatban az  $U$  feszültséget! ( $U_s = 100 \text{ V}$ ,  $v = 5$ ,  $R_s = 10 \Omega$ ,  $r = 10$ ,  $G = 10 \text{ S}$ ,  $R_L = 10 \Omega$ )



$$(U = 19,23 \text{ V})$$

5. Fejezzük ki az alábbi hálózatban ( $u_{ki}$ ) értékét a két bemeneti feszültség ( $u_1, u_2$ ) függvényében! („Műszererősítő” kapcsolás<sup>1</sup>.)

<sup>1</sup>[https://en.wikipedia.org/wiki/Instrumentation\\_amplifier](https://en.wikipedia.org/wiki/Instrumentation_amplifier)



$$\left(u_{ki} = \left(1 + \frac{2R}{R_{\text{gain}}}\right) \cdot \frac{R_3}{R_2} \cdot (u_2 - u_1)\right)$$