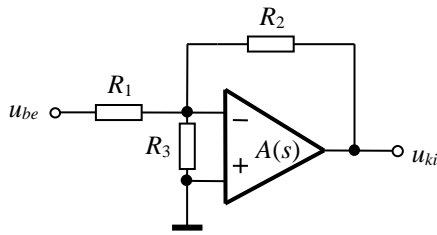


### 1.) Példa



$$A_0=10^6; \quad \omega_1=5r/s, \quad \omega_2=1Mr/s$$

$$R_1=2\text{ k}\Omega, \quad R_2=9\text{ k}\Omega, \quad R_3=3\text{ k}\Omega,$$

$$A(s) = \frac{A_0}{(1+s/\omega_1)(1+s/\omega_2)}$$

**Kérdések:**

$u_{ki}/u_{be}=?$ , ha a ME ideális!

Mekkora legyen  $R_3$  értéke ahhoz, hogy az  $u_{ki}/u_{be}$  erősítés maximális lapos legyen ( $\xi = \frac{1}{\sqrt{2}}$ ).

Mekkora a 3dB –es határfrekvencia?

A visszacsatolt áramkör átvitele:  $\frac{U_{ki}(s)}{U_{be}(s)} = T_v(s) = T_{id} \frac{\beta A(s)}{1 + \beta A(s)}$ ,

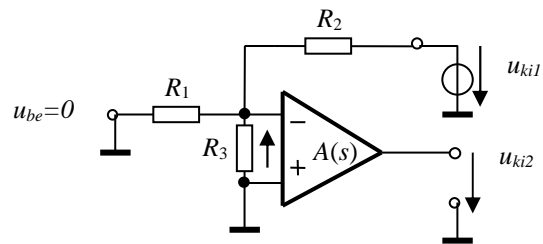
ahol  $T_{id}$  a végtelen erősítéshez tartozó átvitel, azaz ideális műveleti erősítő esetén:

$$T_{id} = \left. \frac{u_{ki}}{u_{be}} \right|_{A = \infty} = -\frac{R_2}{R_1} = -4.5$$

és  $A\beta$  a hurok átvitel a felvágott hurokból :

$$A\beta = -\left. \frac{u_{ki2}}{u_{ki1}} \right|_{u_{be}=0} = \frac{R_1 \times R_3}{R_2 + R_1 \times R_3} A,$$

$$\beta = \frac{R_1 \times R_3}{R_2 + R_1 \times R_3}$$

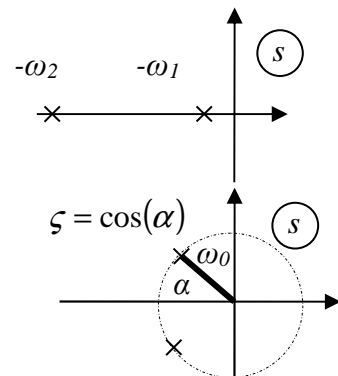


Ha nyílthurkú  $A\beta$  átvitelnek két pólusa van :

$$A\beta = \frac{A_0\beta}{(1+s/\omega_1)(1+s/\omega_2)},$$

akkor a visszacsatolt átvitelnek (tipikus esetben) egy konjugált-komplex pólus párja lesz:

$$T = T_0 \frac{1}{\left(1 + 2\zeta \frac{s}{\omega_0} + \left(\frac{s}{\omega_0}\right)^2\right)}$$



Az összefüggés a nyílthurkú rendszer  $\beta$ ,  $A_0$ ,  $\omega_1$  és  $\omega_2$  paraméterei valamint a zárthurkú (visszacsatolt) rendszer  $T_0$ ,  $\zeta$ ,  $\omega_0$  paraméterei közt:

$$T_0 = T_{id} \frac{A_0\beta}{1 + A_0\beta}$$

$$\xi = \frac{1}{2} \frac{1}{\sqrt{1 + A_0\beta}} \left( \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1}} + \sqrt{\frac{\omega_1}{\omega_2}} \right) \cong \frac{1}{2} \frac{1}{\sqrt{A_0\beta}} \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1}}$$

$$\omega_0 = \sqrt{1 + A_0\beta} \sqrt{\omega_1\omega_2} \cong \sqrt{A_0\beta} \sqrt{\omega_1\omega_2}$$

A visszacsatolt áramkör nevezetes méretezési esetei:

kritikus csillapítás:  $\zeta = 1$

maximálisan lapos amplitúdó karakterisztika:  $\zeta = 1/\sqrt{2}$

45 fok fázis tartalék:  $\zeta = 1/2$

Az esetünkben maximálisan lapos amplitúdó karakterisztika esetén :  $\xi = \frac{1}{\sqrt{2}}$ .

$$\text{Tehát: } \frac{1}{2} \frac{1}{\sqrt{10^6} \beta} \sqrt{\frac{10^6}{5}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \rightarrow \beta = 0.1$$

$$\text{A visszacsatolási együttható: } \beta = \frac{R_1 \times R_3}{R_2 + R_1 \times R_3} = 0.1 \rightarrow R_1 \times R_3 = 1k\Omega \rightarrow R_3 = 2k\Omega$$

A törésponti frekvencia, mely max.lap. esetben a 3 dB-es határfrekvenciával egyenlő:

$$\omega_0 = \sqrt{1 + A_0 \beta} \sqrt{\omega_1 \omega_2} \cong \sqrt{A_0 \beta} \sqrt{\omega_1 \omega_2} = \sqrt{10^5 \cdot 5 \cdot 10^6} = 0.707 \text{ Mrad / s}$$

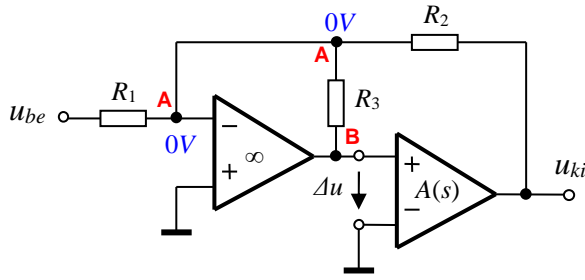
Megjegyzés: max. lap. amplitúdó karakterisztika.

Azt az  $\omega_r$  frekvenciát, melynél az amplitúdó karakterisztikának helyi szélsőértéke van:

$$a \frac{d}{d\omega} \left| 1 + 2\xi \frac{j\omega}{\omega_0} + \left( \frac{j\omega}{\omega_0} \right)^2 \right|^2 = 0 \quad \text{egyenlet megoldásaként kapjuk.}$$

Ezek szerint:  $\omega_r = \sqrt{2 - 4\xi^2} \omega_0$ . Maximálisan lapos az amplitúdó karakterisztika, ha szélsőértéke csak  $\omega = 0$ -ban van. Tehát  $\xi_{\text{max.lap}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$  ..

**2.) Példa:** Az első műveleti erősítő ideális, a második nem:



$$A(s) = \frac{A_0}{\left(1 + \frac{s}{\omega_1}\right)\left(1 + \frac{s}{\omega_2}\right)}$$

Mekkora legyen a domináns pólus értéke ( $\omega_1 = ?$ ), ha:  $\omega_2 = 10^5 \text{ rad/sec}$  és a  $\zeta = 1/2$  értéket kívánjuk beállítani (45 fokos fázistartalékra méretezés)?

$$R_1 = 10 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 20 \text{ k}\Omega, \quad R_3 = 20 \text{ k}\Omega, \quad A_0 = 10^5$$

**Megoldás:** Ha mindkét ME ideális lenne ( $A \rightarrow \infty$ ), akkor mind az **A** mind a **B** csomópont potenciálja zérus lenne. Ekkor az  $R_3$  ellenállás kivehetővé válna, mivel rajta nem folyhat áram. Ezzel a két ME egyesíthetővé válik egyetlen (ideális) invertáló kapcsolássá, melynél:

$$A_{id} = \frac{u_{ki}}{u_{be}} = -\frac{R_2}{R_1} = -\frac{20}{10} = -2$$

Ha a második ME most újra nem-ideális, akkor az átviteli függvény:

$$A_v(s) = A_{id} \frac{\beta A(s)}{1 + \beta A(s)} = A_{id} \frac{\beta A_0}{(1 + s/\omega_1)(1 + s/\omega_2) + \beta A_0} = A_{id} \frac{\beta A_0}{1 + \beta A_0} \frac{1}{1 + 2\zeta(s/\omega_{pv}) + (s/\omega_{pv})^2}$$

Ahol:

$$\zeta = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{\omega_2/\omega_1} + \sqrt{\omega_1/\omega_2}}{\sqrt{1 + \beta A_0}} \cong \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\omega_2}{\beta A_0 \omega_1}}$$

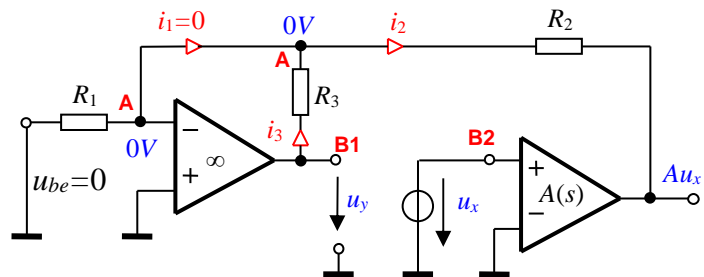
Amiből:

$$\omega_1 \cong (2\zeta)^2 \frac{\omega_2}{\beta A_0} = \frac{\omega_2}{\beta A_0}$$

A kisfrekvenciás hurokerősítés (az  $u_{be}=0$  feltétellel):

$$\beta A_0 = -\frac{u_y}{u_x}$$

Az **A** csomópont potenciálja most is zérus, ami csak úgy lehet ha  $i_1=0$ . Ebből következik az:  $i_3=i_2$ .



A feszültségekkel felírva az áramok azonosságát:

$$i_3 = \frac{u_y}{R_3} = i_2 = -\frac{A_0 u_x}{R_2} \quad \text{amiből:} \quad \beta A_0 = -\frac{u_y}{u_x} = A_0 \frac{R_3}{R_2} = 10^5$$

Ezzel:

$$\omega_1 \cong (2\zeta)^2 \frac{\omega_2}{\beta A_0} = \frac{\omega_2}{\beta A_0} = \frac{10^5}{10^5} = 1 \text{ rad/sec} \quad \text{és} \quad \omega_{pv} = \sqrt{(1 + \beta A_0)\omega_1\omega_2} \cong 10^5 \text{ rad/sec}$$

Természetesen a feladatot a klasszikus módszerrel (csomóponti potenciálok) is megoldhatjuk.

Ekkor is sokat segít annak a felismerése, hogy az **A** pont potenciálja zérus, a **B** ponté  $u_{ki}/A$ .

Az **A** pontra felírható csomóponti egyenlet:  $i_1 + i_3 = i_2$ .

Az áramokat a potenciál különbségekkel felírva:

$$i_1 = \frac{u_{be} - 0}{R_1} = \frac{u_{be}}{R_1} \quad i_2 = \frac{0 - u_{ki}}{R_2} = -\frac{u_{ki}}{R_2} \quad i_3 = \frac{u_{ki}/A - 0}{R_3} = \frac{u_{ki}}{AR_3}$$

Behelyettesítve az áramokat: 
$$\frac{u_{be}}{R_1} + \frac{u_{ki}}{AR_3} = -\frac{u_{ki}}{R_2}$$

Amiből:

$$\frac{u_{ki}}{u_{be}} = -\frac{R_2}{R_1} \frac{A \frac{R_3}{R_2}}{1 + A \frac{R_3}{R_2}} = A_{id} \frac{A\beta}{1 + A\beta} \quad \text{ahol:} \quad \beta = \frac{R_3}{R_2} = 1$$

Megjegyzés a feladathoz

A  $45^\circ$ -os fázistartalék nem pontos érték, mivel azt a törtvonalas közelítés alapján számítottuk. Valójában először azt az  $\omega_e$  frekvencia értéket kell megkeresni, ahol a hurokerősítés abszolút értéke egységnyi, majd ezen a frekvencián kell kiszámítani a fázis szöget (a fázis tartalékot).

$$\frac{A_0\beta}{\left|1 + j\frac{\omega_e}{\omega_1}\right|\left|1 + j\frac{\omega_e}{\omega_2}\right|} = 1 \quad \rightarrow \quad \left(1 + \left(\frac{\omega_e}{\omega_1}\right)^2\right)\left(1 + \left(\frac{\omega_e}{\omega_2}\right)^2\right) = (A_0\beta)^2$$

Várhatóan  $\omega_e$  értéke  $\omega_2$  közelében lesz (lásd a *Nyquist* diagramot).

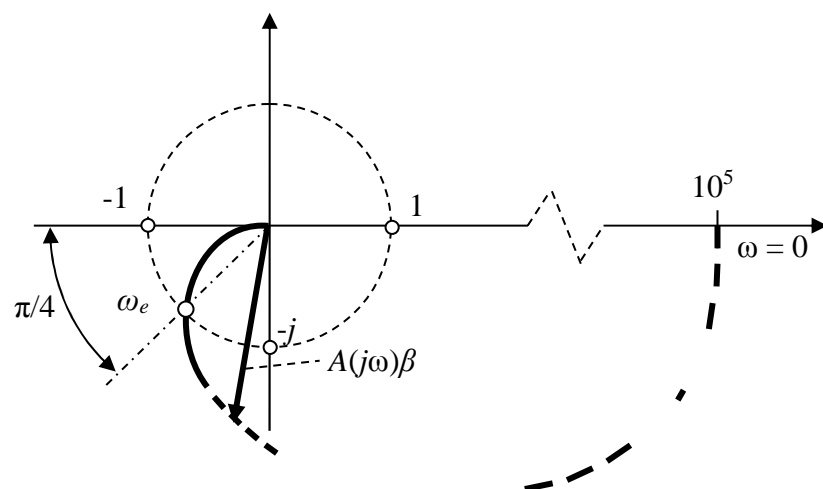
$$\left(\frac{\omega_e}{\omega_1}\right)^2 \left(1 + \left(\frac{\omega_e}{\omega_2}\right)^2\right) \cong (A_0\beta)^2 \quad \rightarrow \quad x \left(1 + \frac{x}{10^{10}}\right) = 10^{10} \quad \rightarrow \quad x^2 + 10^{10}x - 10^{20} = 0$$

$$\omega_e^2 = x = \frac{-10^{10} + \sqrt{5} * 10^{10}}{2} = 0.618 * 10^{10} \quad \omega_e = 0.786 * 10^5 \text{ rad/sec}$$

$$\text{arc} \left\{ \frac{A_0\beta}{\left(1 + j\frac{\omega_e}{\omega_1}\right)\left(1 + j\frac{\omega_e}{\omega_2}\right)} \right\} = -\text{arctg} \left( \frac{\omega_e}{\omega_1} \right) - \text{arctg} \left( \frac{\omega_e}{\omega_2} \right) \cong -90^\circ - 38.16^\circ = -128.16^\circ$$

A fázistartalék pontos értéke:  $\varphi_t = 180 - 128.16 = 51.84^\circ > 45^\circ$

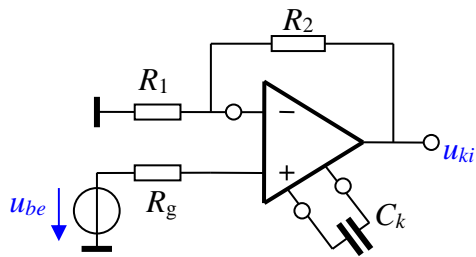
*Nyquist* diagramon:



$$\varphi_t = 180 - 128.16 = 51.84^\circ > 45^\circ$$

## 3.) Példa

## Műveleti erősítő kompenzálása



Milyen  $C_k$  kompenzáló kapacitást kell a műveleti erősítőre kapcsolni, hogy az átviteli függvény maximális lapos legyen?

A műveleti erősítő átviteli függvénye:

$$A(s) = \frac{A_0}{(1 + s/\omega_1)(1 + s/\omega_2)}$$

$$A_0 = 10^5, \quad \omega_2 = 10^5 \text{ rad/sec}$$

$\omega_1$ : külső kapacitással hangolható.

(lásd lentebb)

$$R_1 = 10 \text{ k}\Omega, \quad R_2 = 90 \text{ k}\Omega, \quad R_g = R_1 \times R_2$$

**Megoldás:**

A visszacsatolt műveleti erősítő átviteli függvénye:

$$\frac{u_{ki}}{u_{be}}(s) = A_{id} \frac{A_0 \beta}{1 + A_0 \beta} \frac{1}{1 + 2\zeta \frac{s}{\Omega_0} + \left(\frac{s}{\Omega_0}\right)^2}$$

Ahol:

$$A_{id} = 1 + \frac{R_2}{R_1} = 1 + \frac{90}{10} = 10 \quad \beta = \frac{R_1}{R_1 + R_2} = \frac{10}{10 + 90} = 0.1,$$

$$\frac{A_0 \beta}{1 + A_0 \beta} = \frac{10^4}{1 + 10^4} \cong 1 \quad \Omega_0 = \sqrt{(1 + A_0 \beta) \omega_1 \omega_2}$$

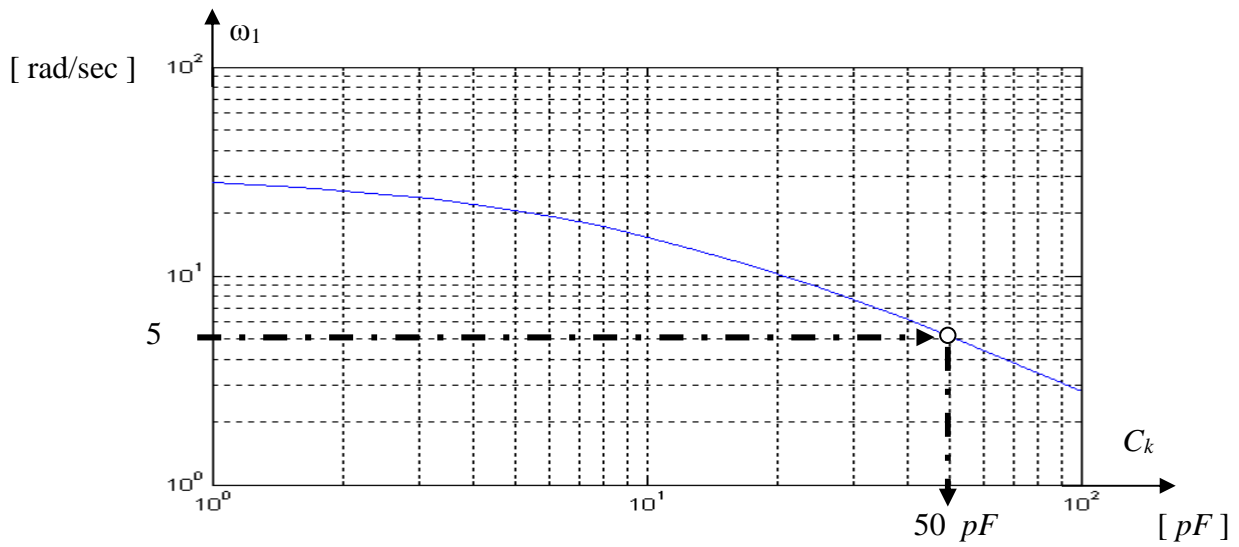
$$\zeta = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{\frac{\omega_1}{\omega_2}} + \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1}}}{\sqrt{1 + A_0 \beta}} \cong \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1 A_0 \beta}} \quad \text{ha } \omega_2 \gg \omega_1$$

A maximális lapos átvitelhez a  $\zeta = 1/\sqrt{2}$  értéket kell beállítanunk.

$$A \quad \zeta = \frac{1}{2} \frac{\sqrt{\frac{\omega_1}{\omega_2}} + \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1}}}{\sqrt{1 + A_0 \beta}} \cong \frac{1}{2} \sqrt{\frac{\omega_2}{\omega_1 A_0 \beta}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \quad \text{összefüggésből határozzuk meg } \omega_1\text{-et!}$$

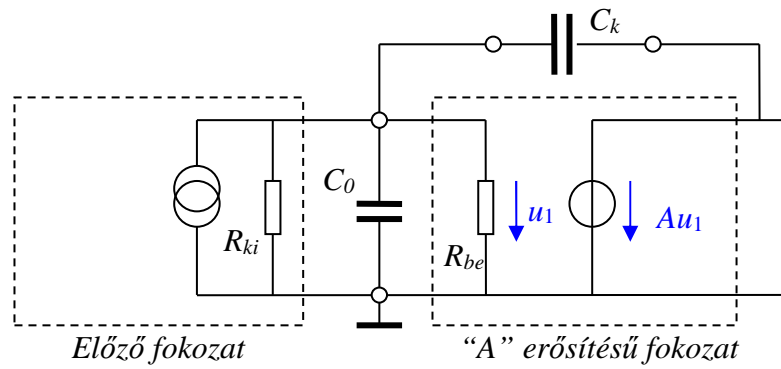
$$\omega_1 = \frac{\omega_2}{4\zeta^2 A_0 \beta} = \frac{10^5}{2 \cdot 10^4} = 5 \text{ rad/sec}$$

A műveleti erősítő gyártók az adatlapon pld.. diagramban adják meg, hogy a kisfrekvenciás pólus értéke hogyan függ a kompenzáló kapacitás értékétől.



Egy ilyen diagramot használva  $C_k = 50 \text{ pF}$ -nak adódik.

A  $C_k$  kapcsolódása a műveleti erősítő belső áramköreihez az ábra szerint lehetséges:



Az ábra jelöléseivel:  $\omega_1 = \frac{1}{R_p C_p}$

Ahol:

$$R_p = R_{ki} \times R_{be} \quad C_p = C_0 + (1 - A)C_k \quad (A < 0)$$