

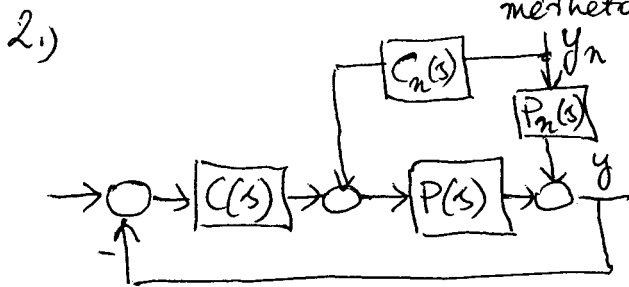
a.) 
$$L(j\omega) = \frac{0.1}{j\omega} \frac{1}{1 - \omega^2 + 2\xi j\omega}$$

$$|L(j\omega)| = \frac{0.1}{\omega} \frac{1}{\sqrt{(1 - \omega^2)^2 + 4\xi^2 \omega^2}}$$

$$|L(j\omega)|_{\omega=1} = \frac{0.1}{2\xi} = 1 \quad \boxed{\xi = 0.05}$$

b.) 1 típusú rendszer.

hiba:  $1(t) - r_e \quad 0$   
 $t1(t) - r_e \quad 1/K = 1/0.1 = 10$   
 $t^2/2 1(t) - r_e \quad \infty$

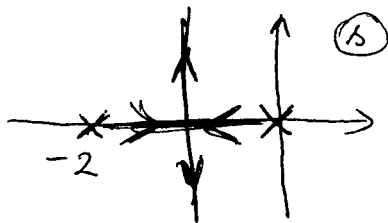


$$P_n(s) + C_n(s) \cdot P(s) = 0$$

$$C_n(s) = - \frac{P_n(s)}{P(s)}$$

Realizálható, ha  $P(s)$  nem tartalmaz holtidőt, és  $C_n(s)$  nevezőjének fokszáma  $\geq$  számlálójának fokszámaival.

3.) A gyökhelygörbe a zárt rendszer karakterisztikus egyenletének gyökeit (az eredő átviteli függvény pólusait) adja meg, miközben valamelyik paraméter (rendszerint a hurokgyorsítás) értékeit változtatjuk 0 és  $\infty$  között.



A zárt szabályozási rendszer strukturálisan stabilis.

Kis erővitésnél a transziens aperiodikus, nagyobbnál csillapított leegyesül lépnek fel.

4.) 
$$\dot{X} = AX + bu$$

$$y = c^T X + du$$

Állapotirányítható a rendszer, ha az állapotváltozók a kezdeti állapottól egy előre megadott végállapotba vihetők egymástól függetlenül.

Kanonikus alakban  $b$  nem tartalmaz 0-t (csupa 0-ból álló sor) és  $A$  sajátértékei különböznek. Általános alakban a Kalman-féle irányíthatósági hipermatrix:

$$M_c = [b \quad Ab \quad \dots \quad A^{n-1}b]$$

örvölpaí lineárisan függetlenek legyenek. (rangja n legyen)

$$M_c = \begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 2 & 0 \end{bmatrix}; \det M_c = 0$$

Nem állapótisztaítható.

5.)  $\frac{k}{\omega} = \frac{k}{2} = 0.5 \Rightarrow \boxed{k=1}$

$$-\frac{\omega}{2} - \omega T = -\frac{\omega}{2} - 2T = -\frac{\omega}{2} - \frac{\omega}{4} \Rightarrow \boxed{T = \frac{\pi}{8}}$$

6.)  $P(s) = c^T (sI - A)^{-1} b =$

$$= [0 \quad 1] \begin{bmatrix} s & -5 \\ 4 & s \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ -3 \end{bmatrix} = [0 \quad 1] \begin{bmatrix} s & 5 \\ -4 & s \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ -3 \end{bmatrix}$$

$$\frac{-3s}{s^2 + 20}$$

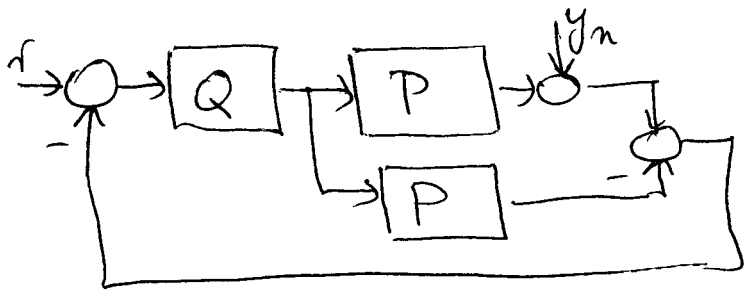
$$P(s) = \frac{-3s}{s^2 + 20}$$

7.) Robusztus stabilitás:

A folyamat bizonytalanága:  $\Delta P = P - \hat{P}$  ← névleges modell  
 $l = \Delta P / \hat{P}$ . A szabályozás robosztusán stabilis, ha  $|l(j\omega)| < 1 / |\hat{T}(j\omega)| \quad \forall \omega \in \mathbb{R}$ , ahol  $\hat{T} = \hat{L} / (1 + \hat{L})$ .

8.) Youla paraméter:  $Q = \frac{c}{1 + cP}$ ;  $P = P_+ \cdot \bar{P}_-$

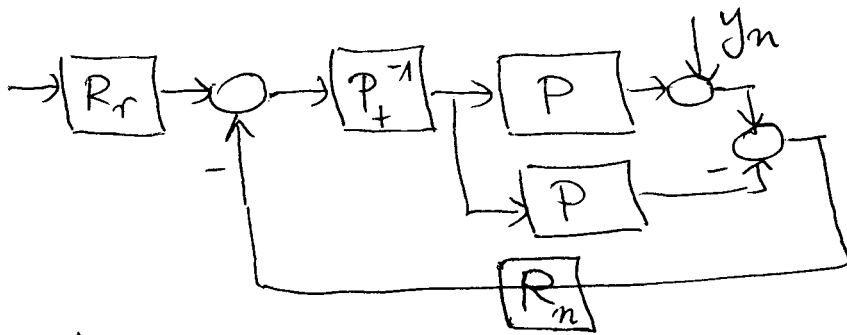
Egyszerűsített szabályozási struktúra:



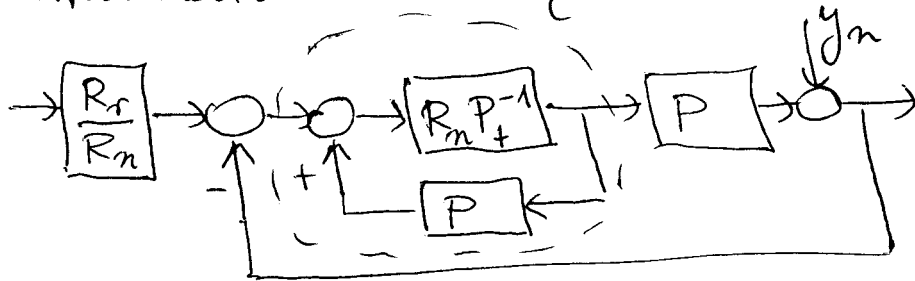
Legyen

$$Q = P_+^{-1}$$

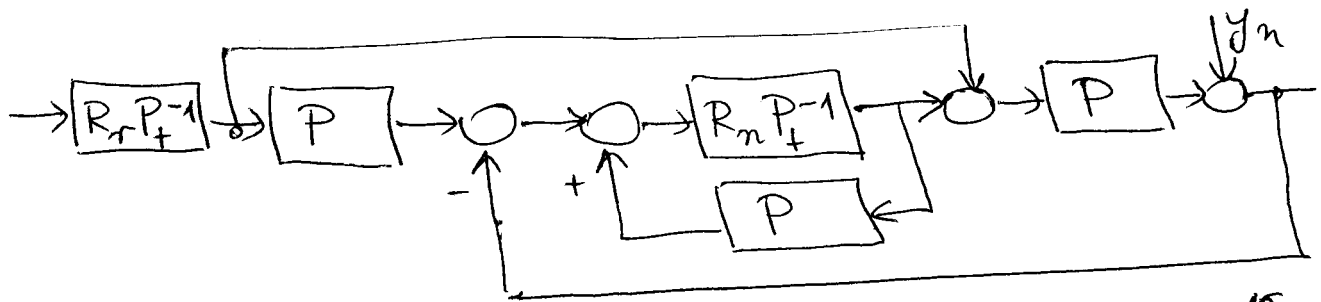
Sűrűvel kiegyenlítő:



Atalakitwa:



$$C = \frac{R_m P_+^{-1}}{1 - R_m P_-}$$



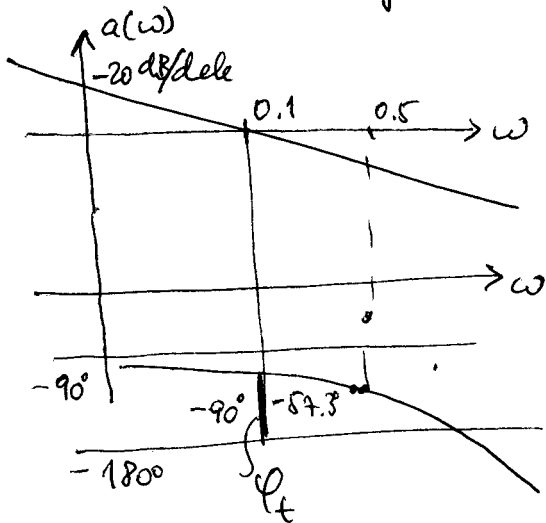
$$P(s) = \frac{1}{1+5s} e^{-10s} ; P_+ = \frac{1}{1+5s} ; P_- = e^{-10s}$$

$$R_r = \frac{1}{1+20} ; R_m = \frac{1}{1+s}$$

$$R_r P_+^{-1} = \frac{1+50}{1+20} ; R_m P_+^{-1} = \frac{1+50}{1+s}$$

1.) a.)  $L(j\omega) = \frac{e^{-2j\omega}}{10j\omega}$

b.)  $\varphi(\omega) = -\frac{\pi}{2} - 2\omega$



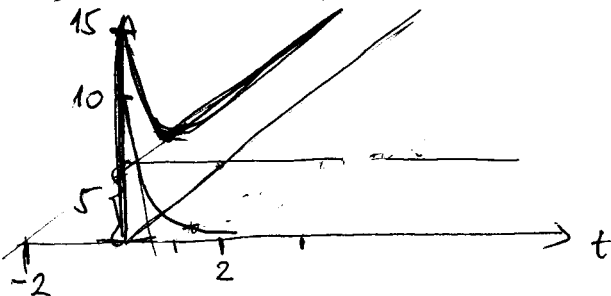
$\varphi_t = 180^\circ + \varphi(\omega=0.1) = \pi - \frac{\pi}{2} - 0.2 = \frac{\pi}{2} - 0.2 \rightarrow 90^\circ - 11.46^\circ = 78.54^\circ$

$\varphi_t > 0$ , stabilis.

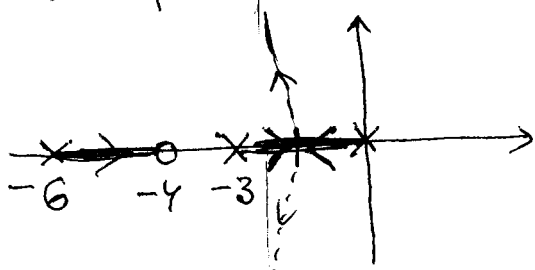
c.) 1 típusú rendszer.

$1(t) \rightarrow e = 0$   
 $t1(t) \rightarrow e = 1/K = 10$   
 $t^2/21(t) \rightarrow e \rightarrow \infty$

2.)  $v(t) = 5(1(t) + 0.5t1(t) + 2 \cdot e^{-2t})$



3.) Definíció: A/3.



Szakasok a valós tengelyen:

0 és -3 között, -4 és -6 között.  
 (Az adott pontok jobbra párhuzamos a nyitott kör pólusainak és zérusainak összege.)

4.)  $\dot{X} = AX + Bu$   
 $y = C^T X + du$

$X(t) = e^{At} X(0) + \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau$

$e^{\begin{bmatrix} -0.2 & 0 \\ 0 & -1 \end{bmatrix} t} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-0.2t} & 0 \\ 0 & e^{-t} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-0.2t} \\ 2e^{-t} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} e^{-1} \\ 2e^{-5} \end{bmatrix}$

5.)  $\frac{K}{\omega \sqrt{1+\omega^2 T^2}} = 0.5$  ;  $-90^\circ - \arctan \omega T = -135^\circ$

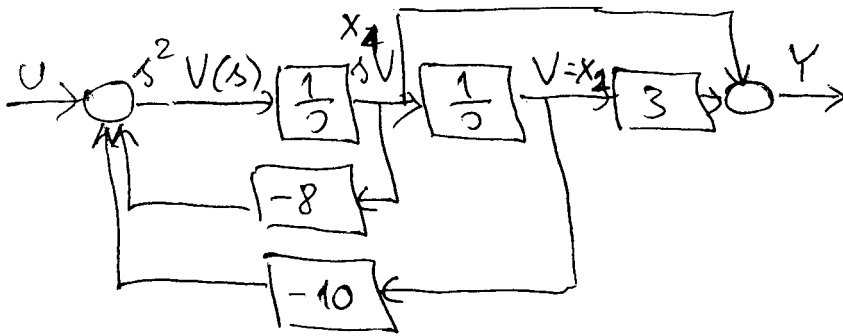
$\omega T = 1$  ;  $\omega = 2$  ;  $T = 0.5$

$K = 0.5 \cdot 2 \sqrt{1+1} = \sqrt{2}$  ;  $K = \sqrt{2}$

$$6.) \quad H(s) = \frac{s+3}{s^2+8s+10} = \frac{Y(s)}{U(s)}$$

$$\frac{V(s)}{U(s)} = \frac{1}{s^2+8s+10} ; \quad Y(s) = V(s)(s+3)$$

$$s^2 V(s) = U(s) - 8sV(s) - 10V(s)$$



$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -8 & -10 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} U ; \quad y = \begin{bmatrix} 1 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + 0 \cdot u$$

7.) Erzékelési függvény: Megmutatja, hogy a  
 mátrix relatív megval-  
 torása mennyire befolyá-  
 solja az eredő átviteli  
 függvény relatív megváltozását.

$$S = \frac{\Delta T/T}{\Delta P/P} = \frac{1}{1+CP}$$

8.) Lásd A/8.

$$P(s) = \frac{1}{1+2s} e^{-5s} ; \quad P_+ = \frac{1}{1+2s}$$

$$R_r = \frac{1}{1+s} ; \quad R_m = \frac{1}{1+0.5s}$$

$$R_r \cdot P_+^{-1} = \frac{1+2s}{1+s} ; \quad R_m \cdot P_+^{-1} = \frac{1+2s}{1+0.5s}$$