

## SZABÁLYOZÁSTECHNIKA 2. PÓTZÁRTHELYI

2012.12.14. 90 perc

Név	Neptun kód	Kurzus	Gyakorlatvezető	Összpontszám

1. Egy negatívan visszacsatolt folytonos szabályozási körben a folyamat átviteli függvénye:

$$P(s) = \frac{1}{(1+0.5s)(1+s)(1+10s)}. \text{ Póluskiejtéses PI szabályozót alkalmazunk.}$$

4 pont

a./ Adja meg a szabályozó átviteli függvényét. Válassza meg a szabályozó  $k_c$  erősítési tényezőjét úgy, hogy egységugrás alapjelre az  $u(t)$  beavatkozási kezdeti értéke 5 legyen!

b./ A fenti  $k_c$  mellett vázolja fel a felnyitott kör közelítő Bode diagramját (közelítő amplitúdó-körfrekvencia és fázis-körfrekvencia görbe). A közelítő amplitúdó diagram alapján adja meg a vágási körfrekvencia értékét. Jelölje be a diagramon a fázistöbbletet. Adja meg a fázistöbblet analitikus kifejezését is. Stabilis-e a zárt szabályozási kör?

2. Mi az  $z$ -transzformáció? Hova képezi le az  $s$  komplex  $s = -3$  pontját? Hogyan definiáljuk egy jel  $z$ -transzformáltját?

Egy jel  $z$ -transzformáltja  $y(z) = z / (z - 0.6)$ . Adja meg a jel értékeit az első 4 mintavételi időpontban.

3 pont

3. Adja meg az impulzusátviteli függvény definícióját! Adja meg az  $P(s) = \frac{K}{s}$  tag impulzusátviteli függvényét  $T_s$  mintavételi idő mellett zérusrendű tartószerv feltételezésével. A mintavételes körben egységnyi negatív visszacsatolást alkalmazunk. Adja meg a zárt kör stabilitásának feltételét.

4 pont

4. Egy szakasz impulzusátviteli függvénye:  $G(z) = \frac{b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2}}$ .

Adja meg állapotegyenletét irányíthatósági kanonikus alakban. Vázolja fel az állapotrepresentációnak megfelelő blokkvázlatot.

4 pont

5. Legyen a szabályozott szakasz impulzusátviteli függvénye  $G(z) = \frac{0.4z^{-1}}{1-0.8z^{-1}} z^{-4}$ . Adja meg a szakasz átviteli tényezőjét! Youla parametrizált szabályozót alkalmazunk. Adja meg a Youla paramétert és a C szabályozót! Az alapjel

és a zavarszűrők impulzusátviteli függvényei  $R_n(z) = \frac{0.6z^{-1}}{1-0.4z^{-1}}$  és  $R_r(z) = \frac{0.2z^{-1}}{1-0.8z^{-1}}$ . Adja meg a

beavatkozási kezdeti értékét egységugrás alapjel esetén. Adja meg a szabályozás blokkvázlatát.

4 pont

6. A lineáris folytonos rendszer állapotmatrixai:  $A, b, c^T, d$ . Adja meg a nyitott rendszer karakterisztikus egyenletét.

Állapotvisszacsatolós szabályozót alkalmazunk  $k^T$  visszacsatoló vektorral. Adja meg az állapotvisszacsatolós rendszer blokk-diagramját és karakterisztikus egyenletét! Hogyan határozzuk meg az állapotvisszacsatoló vektort?

(Ackermann összefüggés)

7. Egy mintavételes szakasz differencia egyenlete

$$y[k] = 0.1u[k-1] + 0.08u[k-2] + 1.3y[k-1] - 0.4y[k-2]$$

Adja meg a szakasz impulzusátviteli függvényét és átviteli tényezőjét!

4 pont

A negatívan visszacsatolt körben a szabályozó impulzusátviteli függvénye:  $C(z) = k_c \frac{z-a}{z-1}$ . Póluskiejtést alkalmazunk. Adja meg az „a” paraméter értékét!

Egységugrás alapjel esetén mekkora a beavatkozási jel és a szabályozott jellemző kezdeti és végértéke?

4 pont

8. Adja meg a PI szabályozót megvalósító FOXBORO szabályozó kapcsolását. Korlátozás esetén mi az előnye?

3 pont

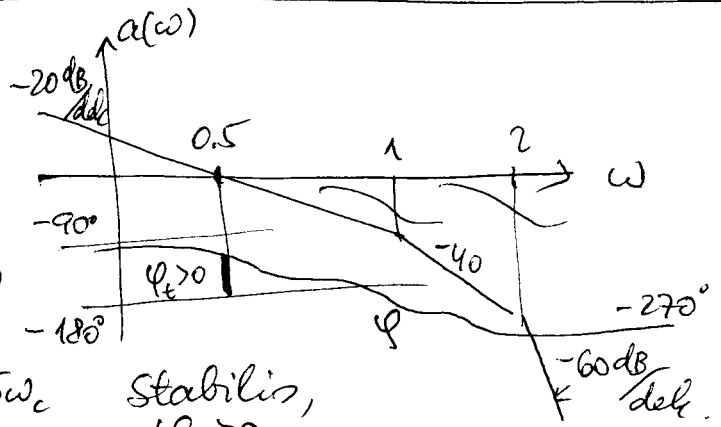
# SZABÁLYOZÁSTECHNIKA 2. PÓTZEH 2012.12.14.

## MEGOLDÁS (1)

1a.)  $C_{PI}(s) = k_c \frac{1+10s}{10s}$

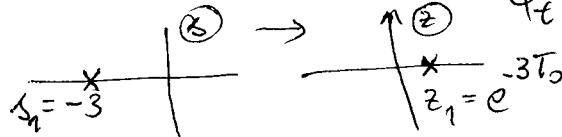
$u(0) = k_c = 5$

b.)  $L(s) = \frac{0.5}{s(1+s)(1+0.5s)}$



$\varphi_t = 180^\circ - 90^\circ - \arctan \omega_c - \arctan 0.5\omega_c$  Stabilis,  $\varphi_t > 0$ .

2.)  $z = e^{sT_s}$



$y(z) = \sum_{i=0}^{\infty} y(iT_s) z^{-i}$

$y(z) = \frac{z}{z-0.6} = 1 + 0.6z^{-1} + 0.36z^{-2} + 0.216z^{-3} + \dots$

polinomiális

3.)  $G(z) = \frac{y(z)}{u(z)} = (1-z^{-1})Z\{v[k]\}$   $v$ : átvett érték.

$P(s) = \frac{K}{s} \Rightarrow G(z) = \frac{KT_s}{z-1}$

Karakterisztikus egyenlet:

$1 + \frac{T_s K}{z-1} = 0$  ;  $z - (1 - KT_s) = 0$

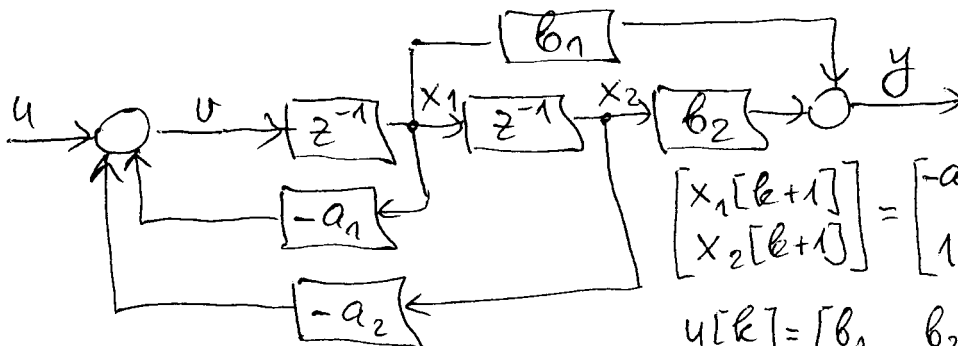
$z_1 = 1 - KT_s$

$|z_1| = |1 - KT_s| < 1$

$0 < KT_s < 2$

4.)  $\frac{v(z)}{u(z)} = \frac{1}{1+a_1z^{-1}+a_2z^{-2}}$  ;  $y(z) = v(z)(b_1z^{-1}+b_2z^{-2})$

$v(z) = u(z) - a_1z^{-1}v(z) - a_2z^{-2}v(z)$



$$\begin{bmatrix} x_1[k+1] \\ x_2[k+1] \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -a_1 & -a_2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1[k] \\ x_2[k] \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u[k]$$

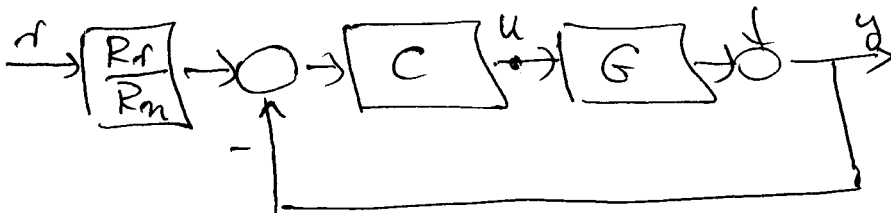
$$y[k] = \begin{bmatrix} b_1 & b_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1[k] \\ x_2[k] \end{bmatrix} + 0 \cdot u[k]$$

5.)  $G(z=1) = A = \frac{0.4}{0.2} = 2$

$G_+ = \frac{0.4z^{-1}}{1-0.8z^{-1}} ; G_- = 1 ; d = 4$

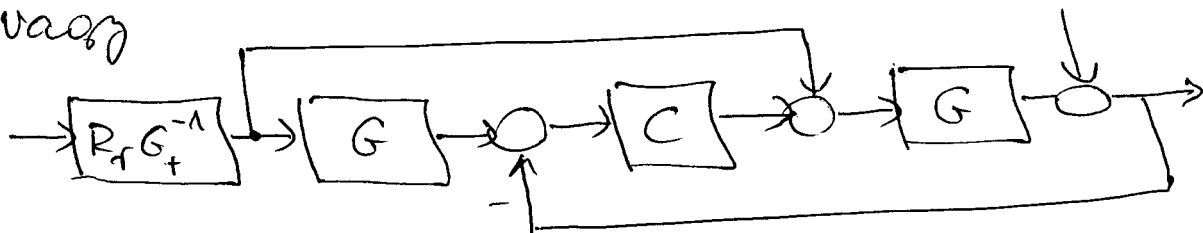
$Q = R_n G_+^{-1} = \frac{0.6z^{-1}}{1-0.4z^{-1}} \frac{1-0.8z^{-1}}{0.4z^{-1}} = 1.5 \frac{1-0.8z^{-1}}{1-0.4z^{-1}}$

$C = \frac{R_n G_+^{-1}}{1 - R_n G_- z^{-d}} = \frac{1.5 \frac{1-0.8z^{-1}}{1-0.4z^{-1}}}{1 - \frac{0.6z^{-1}}{1-0.4z^{-1}} z^{-4}} = \frac{1.5(1-0.8z^{-1})}{1-0.4z^{-1}-0.6z^{-5}}$



$\frac{R_r}{R_n} = \frac{1}{3} \frac{1-0.4z^{-1}}{1-0.8z^{-1}}$

vagy



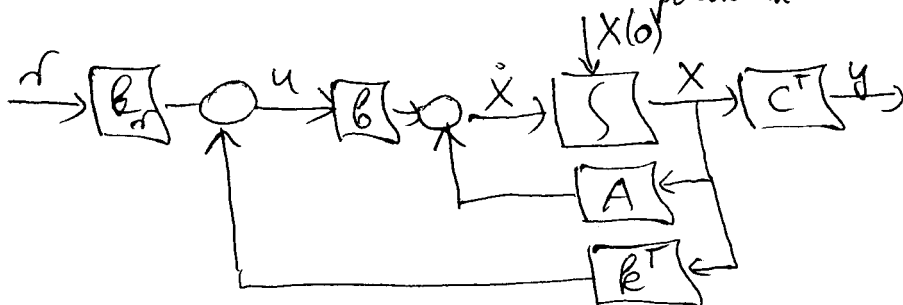
$u[0] = \frac{R_r}{R_n} [z \rightarrow 0] \cdot C [z \rightarrow \infty] = \frac{1}{3} \cdot 1.5 = 0.5$

6.) Nyitott rendszer:  $\det(sI - A) = 0$

Zárt rendszer:  $\det(sI - A + b k^T) = 0 = (s - s_1) \dots (s - s_n)$   
↑  
előst.

az Ackermann formulával:  $k^T$

$u = -k^T X ; \left( k^T = b_c^T M_c^{-1} R(A) = [0, 0, \dots, 1] M_c^{-1} \right)$   
↑ előst. polinom ↑ irányítási bázis matrix



$$7.) \frac{y(z)}{u(z)} = \frac{0.1(z+0.8)}{(z-0.5)(z-0.8)} = G(z)$$

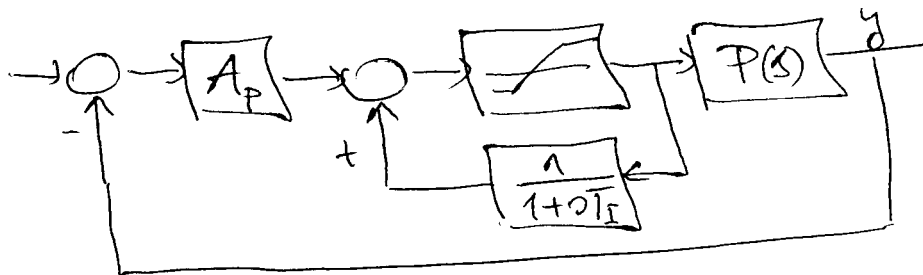
$$C(z) = k_c \frac{z-0.8}{z-1} ; \quad a = 0.8$$

Ha  $a$  bör stabilis,  $y(0) = 0$ ;  $y(\infty) = 1$ ;

$$A = G(z=1) = \frac{0.1 \cdot 1.8}{0.5 \cdot 0.2} = 1.8$$

$$u(0) = k_c ; \quad u(\infty) = 1/1.8.$$

8.) Jegyzet 251. old.



Körlátozás nélkül PI  $C(s) = \frac{1}{1 - \frac{1}{1+sT_I}} \cdot A_P = A_P \frac{1+sT_I}{sT_I}$

Nincs „előintegrálás”.