

TTY	Digitaalinen säätö	Pertti Raiskila
76260	Mallivastaukset	11.05.2004

1. Vastaa oman sanoin (lyhyesti) seuraaviin kysymyksiin:

- a) Mikä on sensitiivisyysfunktio S ? (1p)
- b) Mikä on PID-säättäjän windup-ilmiö? (1p)
- c) Mikä tarkoittaa asymptootinen stabiilisuus? (1p)
- d) Mikä on ringing-ilmiö? (1p)
- e) Mikä on bilineaarimuunnos? (1p)
- f) Mikä on tilatarkkailija? (1p)

Katso kirja tai luentomateriaali!

2. Aikajatkuvan järjestelmän siirtofunktio olkoon muotoa

$$G(s) = \frac{e^{-1.2s}}{s+2}.$$

a) Laske järjestelmän **pulssisiirtofunktio $H(q)$** , kun pitopiirin kertaluku on nolla. Valitse näytteenottoväli "**järkevästi**" ja **perustele** valintasi. (3p)

$$G(s) = \frac{e^{-1.2s}}{s+2} = \frac{0.5e^{-1.2s}}{0.5s+1} \Rightarrow \text{aikavakio on } 0.5 \text{ s} \Rightarrow h = 0.1 \text{ (esim 5 näytettä per aikavakio)}$$

$$\text{Ilman viivettä taulukosta (a = 2)} : H(q) = 0.5 \frac{1 - e^{-2^*h}}{q - e^{-2^*h}} = \frac{c}{q - d}, \quad c = 0.5 - 0.5e^{-0.2} \quad \& \quad d = e^{-2^*h}.$$

Viive on 12 kertaa näytteenottoväli eli viiveestä aiheutuu 12 napaa origoon:

$$H(q) = \frac{c}{q^{12}(q-d)} = \frac{c}{q^{13} - dq^{12}}.$$

b) Mikä on **$H(q)$:n kertaluku?** (1p)

Kertaluku on **kolmetoista**

c) Esitä jokin diskreetti tilaesitys **pulssisiirtofunktioille $H(q)$** (2p)

Havaittavuuskanoninen muoto taulukosta:

$$\Phi = \begin{bmatrix} d & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \dots & \dots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \Gamma = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ c \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C} = [1 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0] \quad \mathbf{D} = [0]$$

3. Olkoon **diskreetti** järjestelmä muotoa

$$\mathbf{x}(k+1) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 \\ 0 & 0 & 3 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(k) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} u(k), \quad y(k) = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(k).$$

a) Määritä sellainen **ohjaussekvenssi**, jolla alkutila $\mathbf{x}^T(0) = [1 \ 1 \ 1]$ saadaan origoon. (3p)

$$\mathbf{x}(1) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 \\ 0 & 0 & 3 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} u(0) = \begin{bmatrix} 3 \\ 3+u(0) \\ 0 \end{bmatrix}.$$

$$\mathbf{x}(2) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 \\ 0 & 0 & 3 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 3 \\ 3+u(0) \\ 0 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ u(1) \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3+u(0) \\ u(1) \\ 0 \end{bmatrix}.$$

$$u(0) = -3 \text{ & } u(1) = 0 \Rightarrow \mathbf{x}(2) = [0 \ 0 \ 0]^T$$

b) Mikä on minimimääärä säättöväljä, millä a) kohdan ongelma ratkeaa? (1p)

Poikkeuksellisesti 2, vaikka kysessä on kolmannen kertaluvun järjestelmä!

c) Selitä, miksi ei ole mahdollista löytää sellaista **ohjaussekvenssiä**, jolla päästäisiin origosta takaisin alkutilaan $\mathbf{x}^T(0) = [1 \ 1 \ 1]$. (2p)

$$\mathbf{W}_c = [\Gamma \quad \Phi\Gamma \quad \Phi^2\Gamma] = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \text{ eli ohjattavuusmatriisin rangi ei ole täysi!}$$

Näkee myös siitä, että alkuperäisessä diskreetissä tilaesityksessä 3. komponentti on aina 0, kun $k>0$.

4. Prosessin diskreetti **pulssisiirtofunktioesitys** on muotoa (6p)

$$y(k) = \frac{q^{-2}}{1 + a q^{-1}} u(k).$$

Suunnittele sellainen **lineaarinen tilatakaisinkytentä**, jolla suljettu järjestelmä on mahdollisimman nopea.

$$H(q) = \frac{1}{q^2 + aq}$$

Havaittavuuskanoninen tilaesitys taulukosta:

$$\Phi = \begin{bmatrix} -a & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \Gamma = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [1 \ 0] \quad u(k) = -[l_1 \ l_2] \mathbf{x}(k)$$

Suljettu järjestelmä

$$\Phi_s = \Phi - \Gamma L = \begin{bmatrix} -a & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} [l_1 \quad l_2] = \begin{bmatrix} -a & 1 \\ -l_1 & -l_2 \end{bmatrix}$$

$$\det(qI - \Phi_s) = \det \left\{ \begin{bmatrix} q & 0 \\ 0 & q \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} -a & 1 \\ -l_1 & -l_2 \end{bmatrix} \right\} = \det \left\{ \begin{bmatrix} q+a & -1 \\ l_1 & q+l_2 \end{bmatrix} \right\} =$$

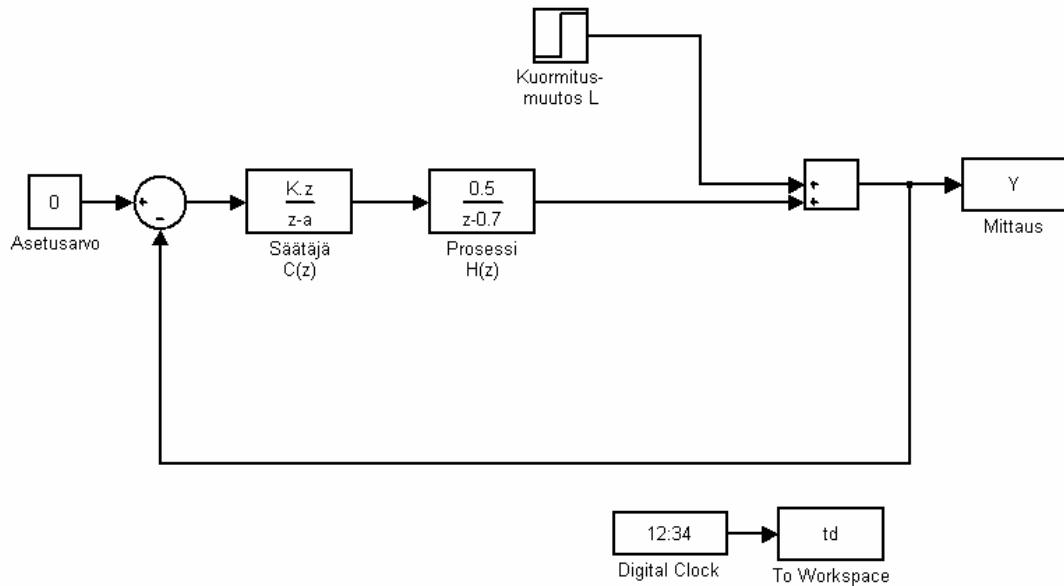
$q^2 + (a + l_2)q + al_2 + l_1 \stackrel{q}{\equiv} q^2$ nopein mahdollinen eli Deadbeat

$$l_2 = -a \text{ & } l_1 = -al_2 = a^2.$$

5. Alla olevan kuvan järjestelmässä mittaukseen summautuu tuntematon **askelmaninen** kuormitusmuutos L. Prosessimalli on muotoa

$$H(z) = \frac{0.5}{z - 0.7} \text{ sekä säättäjä muotoa } C(z) = \frac{Kz}{z - a}.$$

- a) Valitse ensin säättäjän napa siten, että kuormitushäiriön vaikutus ei näy mittauksen y tasapainotilan arvossa. (2p)
 Vaatii integraattorin avoimeen järjestelmään, joten napa kohtaan $z=1$ eli $a=1$.
- b) Kun säättäjän napa on kiinnitetty, laske suljetun järjestelmän **stabiiliususrat** säättäjän vahvistukseen $K>0$ suhteeseen. (4p)



Kuva 1. **Suljetun** järjestelmän lohkokaavio

Huom! Toisen asteen järjestelmä (karakteristinen yhtälö on $z^2 + a_1z + a_2 = 0$) on stabiili, jos

$$1^0 \quad a_2 < 1 \quad 2^0 \quad a_2 > -1 + a_1 \quad 3^0 \quad a_2 > -1 - a_1.$$

Lohkokaaviosta:

$$Y = L - YCH \Rightarrow \frac{Y}{L} = \frac{1}{1 + CH}, \text{ asetusarvo } R = 0.$$

$$\frac{Y}{L} = \frac{1}{1 + \frac{Kz}{z-1} \frac{0.5}{z-0.7}} = \frac{(z-1)(z-0.7)}{z^2 + (0.5K-1.7)z + 0.7} \text{ eli karakteristinen yhtälö}$$

$$z^2 + (0.5K-1.7)z + 0.7 = z^2 + a_1 z + a_2$$

$$1^0 \quad a_2 < 1 \Rightarrow 0.7 < 1 \quad \%$$

$$2^0 \quad a_2 > -1 + a_1 \Rightarrow 0.7 > -1 + 0.5K - 1.7 \Rightarrow 0.5K < 3.4 \Rightarrow K < 6.8$$

$$3^0 \quad a_2 > -1 - a_1 \Rightarrow 0.7 > -1 - 0.5K + 1.7 \Rightarrow -0.5K < 0 \Rightarrow K > 0$$

$$0 < K < 6.8$$