

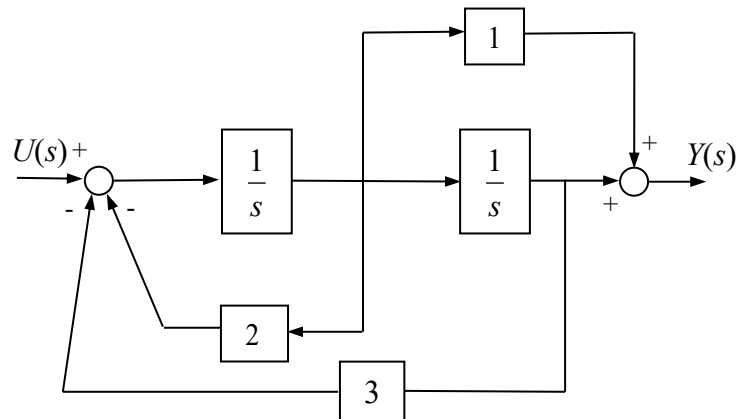
## ELEC-C1230 Säädetekniikka

### 4. laskuharjoitus

#### Vastaukset

---

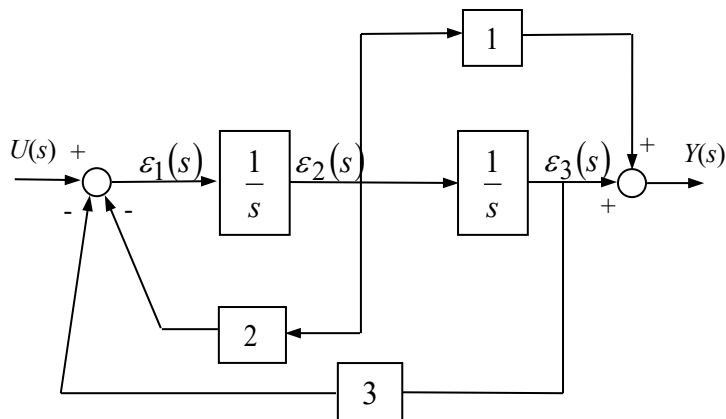
1. Määritä alla olevan järjestelmän polynomimuotoinen kokonaissiirtofunktio. (Siirtofunktion osoittaja ja nimittäjä ovat  $s$ :n potensseja.)



Lohkokaaviossa on limittäisiä rakenteita, joten kokonaissiirtofunktiota määrittäessä on joko turvauduttava matemaattiseen ratkaisuun tai muokattava lohkokaaviomuunnosten avulla lohkokaaviota siten, että limittäisistä rakenteista päästään eroon.

Kokonaissiirtofunktion ratkaiseminen välisuureita käyttäen:

Valitaan välisuuret  $\varepsilon_1(s)$ ,  $\varepsilon_2(s)$  ja  $\varepsilon_3(s)$  kuvan esittämällä tavalla ( $\varepsilon = \textit{epsilon}$ ). (Muutkin valinnat ovat mahdollisia, esimerkiksi  $\varepsilon_3(s)$ :n tilalle yhtälöissä voisi kirjoittaa suoraan  $1/s \cdot \varepsilon_2$  käyttämättä kolmatta välisuuretta.)



Muodostetaan yhtälöt jokaiselle välisuurelle  $\varepsilon_i(s)$  ja lähtösuurelle  $Y(s)$ :

$$\Rightarrow \begin{cases} \varepsilon_1(s) = U(s) - 2\varepsilon_2(s) - 3\varepsilon_3(s) \\ \varepsilon_2(s) = \frac{1}{s} \varepsilon_1(s) \\ \varepsilon_3(s) = \frac{1}{s} \varepsilon_2(s) = \frac{1}{s} \frac{1}{s} \varepsilon_1(s) = \frac{1}{s^2} \varepsilon_1(s) \\ Y(s) = \varepsilon_2(s) \cdot 1 + \varepsilon_3(s) = \varepsilon_2(s) + \varepsilon_3(s) \end{cases}$$

Halutaan muodostaa  $G_{TOT} = \frac{Y(s)}{U(s)}$ . Eliminoidaan  $\varepsilon_2(s)$  ja  $\varepsilon_3(s)$  sijoittamalla ne  $\varepsilon_i(s)$ :n lausekkeeseen.

$$\Rightarrow \begin{cases} \varepsilon_1(s) = U(s) - \frac{2}{s} \varepsilon_1(s) - \frac{3}{s^2} \varepsilon_1(s) \\ Y(s) = \frac{1}{s} \varepsilon_1(s) + \frac{1}{s^2} \varepsilon_1(s) = \left( \frac{1}{s} + \frac{1}{s^2} \right) \varepsilon_1(s) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \left( 1 + \frac{2}{s} + \frac{3}{s^2} \right) \varepsilon_1(s) = U(s) \\ Y(s) = \left( \frac{1}{s} + \frac{1}{s^2} \right) \varepsilon_1(s) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \varepsilon_1(s) = \frac{1}{\left( 1 + \frac{2}{s} + \frac{3}{s^2} \right)} U(s) \\ Y(s) = \left( \frac{1}{s} + \frac{1}{s^2} \right) \varepsilon_1(s) \end{cases}$$

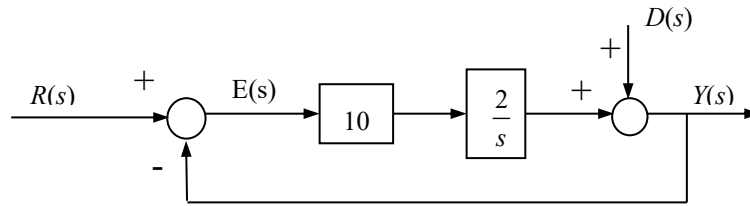
Eliminoidaan  $\varepsilon_1(s)$

$$Y(s) = \frac{\frac{1}{s} + \frac{1}{s^2}}{1 + \frac{2}{s} + \frac{3}{s^2}} U(s) = \frac{\frac{s+1}{s^2}}{\frac{s^2+2s+3}{s^2}} U(s) = \frac{s+1}{s^2+2s+3} U(s)$$

Saadaan kokonaissiirtofunktio:

$$G_{TOT}(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s+1}{s^2+2s+3}$$

2. Laske alla olevan kuvan järjestelmälle  $y(t)$ , kun referenssi  $r(t) = 5.0u_s(t)$  ja häiriö  $d(t) = 5.0(\cos(t))u_s(t)$ .



Suoraan lohkokaaviosta:

$$\begin{cases} E(s) = R(s) - Y(s) \\ Y(s) = \frac{20}{s} E(s) + D(s) \end{cases}$$

$$\Leftrightarrow E(s) = R(s) - \left[ \frac{20}{s} E(s) + D(s) \right] \Rightarrow \left( 1 + \frac{20}{s} \right) E(s) = R(s) - D(s)$$

$$\Leftrightarrow E(s) = \frac{R(s) - D(s)}{1 + 20/s}$$

Eliminoidaan  $E(s)$

Tapa 1: sijoitetaan  $E(s)$   $Y(s)$  lausekkeeseen

$$Y(s) = \frac{20}{s} E(s) + D(s) = \frac{20}{s} \frac{R(s) - D(s)}{1 + 20/s} + D(s)$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{20}{s} \frac{R(s) - D(s)}{\frac{s+20}{s}} + D(s) = \frac{20}{s} \frac{s(R(s) - D(s))}{s+20} + D(s) = \frac{20s(R(s) - D(s))}{s(s+20)} + D(s)$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{20s(R(s) - D(s))}{s(s+20)} + \frac{D(s)s(s+20)}{s(s+20)} = \frac{20s(R(s) - D(s)) + D(s)s(s+20)}{s(s+20)}$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{20R(s)s - 20D(s)s + D(s)s^2 + 20D(s)s}{s(s+20)} = \frac{20R(s)s + D(s)s^2}{s(s+20)} = \frac{s(20R(s) + D(s)s)}{s(s+20)}$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{20R(s) + D(s)s}{(s+20)} = \frac{sD(s) + 20R(s)}{s+20}$$

Tapa 2: sijoitetaan  $E(s)$  lausekkeeseen  $E(s) = R(s) - Y(s)$  ja ratkaistaan  $Y(s)$

$$Y(s) = R(s) - E(s) = R(s) - \frac{R(s) - D(s)}{1 + 20/s} = \frac{(1 + 20/s)R(s)}{1 + 20/s} - \frac{R(s) - D(s)}{1 + 20/s}$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{(1 + 20/s)R(s) - R(s) + D(s)}{1 + 20/s} = \frac{R(s) + (20/s)R(s) - R(s) + D(s)}{1 + 20/s}$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{(20/s)R(s) + D(s)}{1 + 20/s} = \frac{\frac{20R(s) + sD(s)}{s}}{\frac{s + 20}{s}} = \frac{sD(s) + 20R(s)}{s + 20}$$

Laplace-muunnoksen avulla saadaan  $D(s)$  ja  $R(s)$  (taulukosta):

$$D(s) = 5 \frac{s}{s^2 + 1}, \quad R(s) = 5 \frac{1}{s}.$$

$D(s)$  ja  $R(s)$  voidaan vastaavasti laskea määritelmän

$$F(s) = L\{f(t)\} = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt,$$

jossa  $f(t)$  vastaa  $d(t)$  ja  $r(t)$  funktioita.

Tällöin saadaan vasteen Laplace-muunnokseksi:

$$Y(s) = \frac{5s^2}{s^2 + 1} + \frac{100}{s} = \frac{5s^3 + 100(s^2 + 1)}{s(s^2 + 1)}$$

$$\Leftrightarrow Y(s) = \frac{5s^3 + 100(s^2 + 1)}{s(s^2 + 1)(s + 20)} = \frac{5s^3 + 100s^2 + 100}{s(s^2 + 1)(s + 20)}$$

Tehdään osamurtokehitemmä:

$$\begin{aligned} \frac{5s^3 + 100s^2 + 100}{s(s^2 + 1)(s + 20)} &\equiv \frac{A}{s} + \frac{Bs + C}{s^2 + 1} + \frac{D}{s + 20} = \frac{A(s^2 + 1)(s + 20) + (Bs + C)s(s + 20) + Ds(s^2 + 1)}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \\ \Leftrightarrow &= \frac{A(s^2 + 1)(s + 20) + (Bs + C)s(s + 20) + Ds(s^2 + 1)}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \\ \Leftrightarrow &= \frac{A(s^3 + 20s^2 + s + 20) + (Bs + C)(s^2 + 20s) + Ds^3 + Ds}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \\ \Leftrightarrow &= \frac{A(s^3 + 20s^2 + s + 20) + (Bs^3 + 20Bs^2 + Cs^2 + 20Cs) + Ds^3 + Ds}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \\ \Leftrightarrow &= \frac{As^3 + 20As^2 + As + 20A + Bs^3 + 20Bs^2 + Cs^2 + 20Cs + Ds^3 + Ds}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \\ \Leftrightarrow &= \frac{5s^3 + 100s^2 + 100}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \equiv \frac{As^3 + 20As^2 + As + 20A + Bs^3 + 20Bs^2 + Cs^2 + 20Cs + Ds^3 + Ds}{s(s^2 + 1)(s + 20)} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} A + B + D = 5 \\ 20A + 20B + C = 100 \\ A + 20C + D = 0 \\ 20A = 100 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A = 5 \\ B = 5/401 \\ C = -100/401 \\ D = -5/401 \end{cases}$$

Tällöin saadaan:

$$Y(s) = \frac{A}{s} + \frac{Bs + C}{s^2 + 1} + \frac{D}{s + 20} = \frac{5}{s} + \frac{5}{401} \cdot \frac{s}{s^2 + 1} - \frac{100}{401} \cdot \frac{1}{s^2 + 1} - \frac{5}{401} \cdot \frac{1}{s + 20},$$

josta edelleen Laplace-känteismuuntamalla:

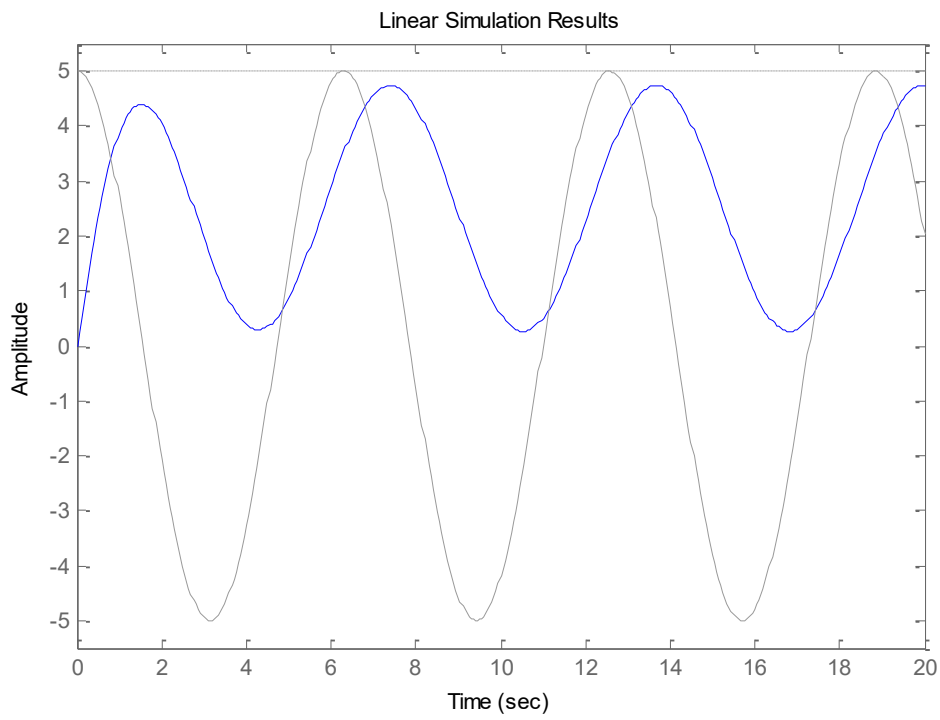
$$y(t) = 5 + \frac{5}{401} \cos(t) - \frac{100}{401} \sin(t) - \frac{5}{401} e^{-20t}$$

Katsotaanpa samaa Matlabilla:

```
>> G = tf([1 0] 20), [1 20] [1 20])
Transfer function from input 1 to output:
s
-----
s + 20
Transfer function from input 2 to output:
20
-----
s + 20
```

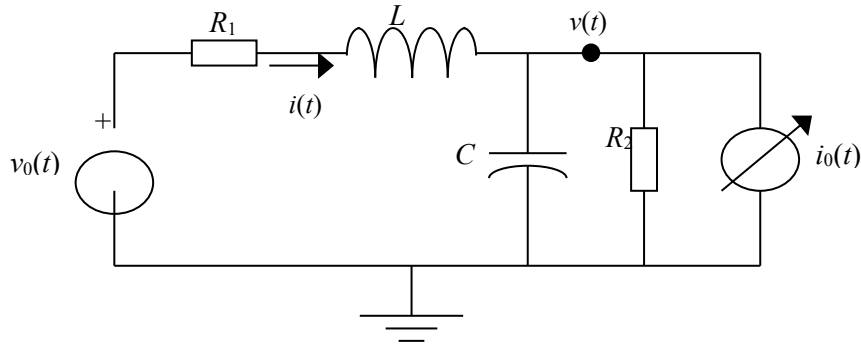
Simuloidaan vaste lsim-käskyllä: (Matlab: help lsim)

```
>> t = 0:0.05:20; r = 5*ones(1,401); d = 5*cos(t);
>> lsim(G, [d;r], t);
```



Kuva 1. Systeemin vaste (sininen) ja systeemiin syötetty heräte ( $r(t)$  ja  $d(t)$ ).

3. Käsitellään alla olevan kuvan mukaista sähköpiiriä. Valitse sopivat tilat ja muodosta tilamalli siten, että ulostulona on jännite  $v(t)$  ja sisäänmenoina  $v_0(t)$  ja  $i_0(t)$ . Laske jännite ajan funktiona, kun kaikki mallin vakiot ovat ykkösiä ja herätteet ovat  $v_0(t) = u_s(t)$  ja  $i_0(t) = u_s(t - 1)$ .



inputit (u):  $v_0(t)$  ja  $i_0(t)$ , outputit (y):  $v(t)$  (MISO systeemi, MISO = multiple input single output)

Jännite käämin yli:  $v_L = Li$

Jännite vastuksen 1 yli:  $v_{R_1} = R_1 i$

Kirchhoffin jännitelain mukaan:  $v(t) = v_0(t) - v_L(t) - v_{R_1}(t) \Rightarrow v(t) = v_0(t) - Li(t) - R_1 i(t)$

Virta kondensaattorin läpi:  $i_c = C\dot{v}$

Virta vastuksen 2 läpi:  $i_{R_2} = \frac{v}{R_2}$

Kirchhoffin virtalain mukaan:  $i_C(t) + i_{R_2}(t) = i(t) + i_0(t) \Rightarrow C\dot{v}(t) + \frac{v(t)}{R_2} = i(t) + i_0(t)$

Valitaan tiloiksi  $v(t)$  ja  $i(t)$ :

$$\begin{cases} \dot{i}(t) = -(R_1/L)i(t) - (1/L)v(t) + (1/L)v_0(t) \\ \dot{v}(t) = (1/C)i(t) - (1/R_2C)v(t) + (1/C)i_0(t) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{i} \\ \dot{v} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -R_1/L & -1/L \\ 1/C & -1/R_2C \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1/L & 0 \\ 0 & 1/C \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_0 \\ i_0 \end{bmatrix}$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i \\ v \end{bmatrix}$$

Lisää tilayhtälöiden dimensioista (huom. lineaariset yhtälöt):

[https://en.wikipedia.org/wiki/State-space\\_representation#Linear\\_systems](https://en.wikipedia.org/wiki/State-space_representation#Linear_systems)

Lasketaan vastaava siirtofunktio, kun  $R_1$ ,  $R_2$ ,  $C$  ja  $L$  saavat arvon yksi:

$$\begin{aligned}
 Y(s) &= \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} \begin{bmatrix} V_0 \\ I_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \left[ s \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \right]^{-1} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_0 \\ I_0 \end{bmatrix} \\
 \Leftrightarrow (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} &= \left[ s \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \right]^{-1} = \left[ \begin{bmatrix} s & 0 \\ 0 & s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} -1 & -1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \right]^{-1} \\
 \Leftrightarrow (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} &= \left[ \begin{bmatrix} s+1 & 1 \\ -1 & s+1 \end{bmatrix} \right]^{-1} = \frac{\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})} \\
 \Rightarrow \text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) &= \begin{bmatrix} s+1 & -1 \\ 1 & s+1 \end{bmatrix} \\
 \Rightarrow \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) &= (s+1)(s+1) - (-1 \cdot 1) = s^2 + 2s + 1 + 1 = s^2 + 2s + 2 \\
 \Leftrightarrow Y(s) &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \frac{1}{s^2 + 2s + 2} \begin{bmatrix} s+1 & -1 \\ 1 & s+1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_0 \\ I_0 \end{bmatrix} \\
 &= \frac{1}{s^2 + 2s + 2} \begin{bmatrix} 1 & s+1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_0 \\ I_0 \end{bmatrix} = \frac{V_0 + (s+1)I_0}{s^2 + 2s + 2}
 \end{aligned}$$

Adjungoitu matriisi (liittomatriisi) muodostetaan korvaamalla alkuperäisen matriisin alkiot niiden alideterminanteilla, vaihtamalla niistä joka toinen vastaluvukseen ja ottamalla näin saadusta matriisista transpoosi.

Laplace-muunnetaan herätteet:  $V_0(s) = 1/s$  ja  $I_0(s) = e^{-s}/s$ .

Lasketaan vaste:

$$\begin{aligned}
 Y(s) &= \frac{V_0 + (s+1)I_0}{s^2 + 2s + 2} = \frac{V_0}{s^2 + 2s + 2} + \frac{(s+1)I_0}{s^2 + 2s + 2} \\
 \Leftrightarrow Y(s) &= \frac{1}{s} \frac{1}{s^2 + 2s + 2} + \frac{e^{-s}}{s} \frac{s+1}{s^2 + 2s + 2} \equiv \frac{A}{s} + \frac{Bs + C}{s^2 + 2s + 2} + e^{-s} \left( \frac{D}{s} + \frac{Es + F}{s^2 + 2s + 2} \right) \\
 \Leftrightarrow \frac{A(s^2 + 2s + 2) + (Bs + C)s}{s(s^2 + 2s + 2)} &+ e^{-s} \left( \frac{D(s^2 + 2s + 2) + (Es + F)s}{s(s^2 + 2s + 2)} \right) \\
 \Leftrightarrow \frac{As^2 + 2As + 2A + Bs^2 + Cs}{s(s^2 + 2s + 2)} &+ e^{-s} \left( \frac{Ds^2 + 2Ds + 2D + Es^2 + Fs}{s(s^2 + 2s + 2)} \right) \\
 \Leftrightarrow \frac{1}{s(s^2 + 2s + 2)} + e^{-s} \frac{s+1}{s(s^2 + 2s + 2)} &\equiv \frac{As^2 + 2As + 2A + Bs^2 + Cs}{s(s^2 + 2s + 2)} + e^{-s} \left( \frac{Ds^2 + 2Ds + 2D + Es^2 + Fs}{s(s^2 + 2s + 2)} \right) \\
 \Rightarrow \begin{cases} A + B = 0 \\ 2A + C = 0 \\ 2A = 1 \end{cases} \text{ ja } \begin{cases} D + E = 0 \\ 2D + F = 1 \\ 2D = 1 \end{cases} &\Rightarrow \begin{cases} A = 1/2 \\ B = -1/2 \\ C = -1 \end{cases} \text{ ja } \begin{cases} D = 1/2 \\ E = -1/2 \\ F = 0 \end{cases}
 \end{aligned}$$

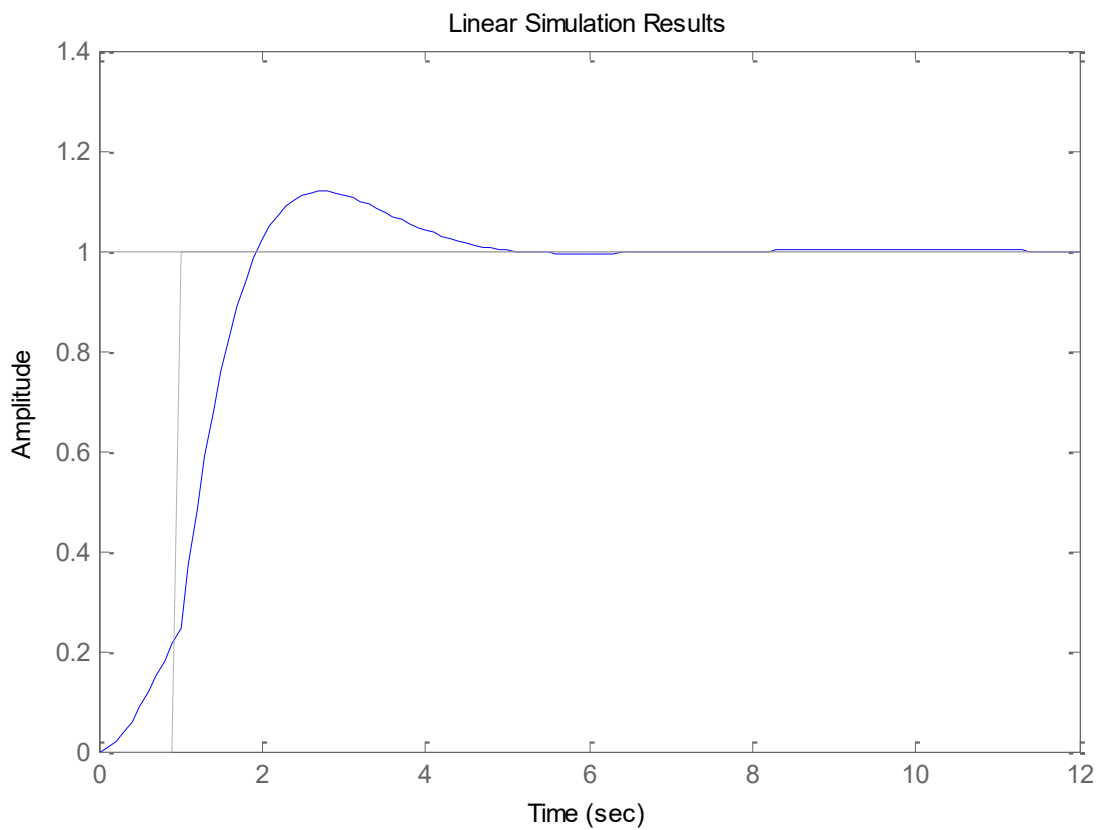


$$\Rightarrow Y(s) = \left( \frac{1}{2s} - \frac{1}{2} \cdot \frac{s+1}{(s+1)^2+1} - \frac{1/2}{(s+1)^2+1} \right) + e^{-s} \left( \frac{1}{2s} - \frac{1}{2} \cdot \frac{s+1}{(s+1)^2+1} + \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{(s+1)^2+1} \right)$$

$$y(t) = \frac{1}{2} \left( 1 - e^{-t} \cos(t) - e^{-t} \sin(t) \right) + \frac{1}{2} \left( 1 - e^{-t+1} \cos(t-1) + e^{-t+1} \sin(t-1) \right) u_s(t-1)$$

Simuloidaan Matlabilla:

```
>> G = tf({1 [1 1]}, {[1 2 2] [1 2 2]});
>> t = 0:0.1:12; lsim(G, [ones(1,121); zeros(1,10) ones(1,111)], t)
```



Kuva 2. Sähköpiirin vaste (sininen) ja heräte (harmaa).

4. \* Laske seuraavaa tilamallia vastaava siirtofunktio:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 2 \\ 1 & 1 & 0 \\ 0 & 2 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = [1 \quad 0 \quad 0] \mathbf{x}(t) \end{cases}$$

$\text{adj}(A) = C^T$ , jossa

$C = \text{kofaktorimatriisi}$

Vastaava siirtofunktio:  $\frac{Y(s)}{U(s)} = \mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B}$

$$\Rightarrow s\mathbf{I} - \mathbf{A} = \begin{bmatrix} s-1 & 0 & -2 \\ -1 & s-1 & 0 \\ 0 & -2 & s-1 \end{bmatrix}$$

$$\Leftrightarrow \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = \{(s-1) \cdot [(s-1)(s-1) - (-2 \cdot 0)]\} - \{0 \cdot [(-1) \cdot (s-1) - 0]\} + \{-2 \cdot [(-1) \cdot (-2) - (0 \cdot (s-1))]\}$$

$$\Leftrightarrow \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = (s-1)^3 - 2 \cdot (-1) \cdot (-2) = s^3 - 3s^2 + 3s - 5$$

$$\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = \begin{bmatrix} \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} -1 & 0 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} -1 & s-1 \\ 0 & -2 \end{vmatrix} \\ -\begin{vmatrix} 0 & -2 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ 0 & -2 \end{vmatrix} \\ \begin{vmatrix} 0 & -2 \\ s-1 & 0 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ -1 & 0 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -1 & s-1 \end{vmatrix} \end{bmatrix}^T, \text{ jossa}$$

$$|A_{11}| = \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix}, |A_{12}| = \begin{vmatrix} -1 & 0 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix}, |A_{13}| = \begin{vmatrix} -1 & s-1 \\ 0 & -2 \end{vmatrix},$$

$$|A_{21}| = \begin{vmatrix} 0 & -2 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix}, |A_{22}| = \begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix}, |A_{23}| = \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ 0 & -2 \end{vmatrix},$$

$$|A_{31}| = \begin{vmatrix} 0 & -2 \\ s-1 & 0 \end{vmatrix}, |A_{32}| = \begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ -1 & 0 \end{vmatrix}, |A_{33}| = \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -1 & s-1 \end{vmatrix}$$

$$C = \begin{bmatrix} |A_{11}| & -|A_{12}| & |A_{13}| \\ -|A_{21}| & |A_{22}| & -|A_{23}| \\ |A_{31}| & -|A_{32}| & |A_{33}| \end{bmatrix}$$

$$C = \begin{bmatrix} \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} -1 & 0 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} -1 & s-1 \\ 0 & -2 \end{vmatrix} \\ -\begin{vmatrix} 0 & -2 \\ -2 & s-1 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ 0 & s-1 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ 0 & -2 \end{vmatrix} \\ \begin{vmatrix} 0 & -2 \\ s-1 & 0 \end{vmatrix} & -\begin{vmatrix} s-1 & -2 \\ -1 & 0 \end{vmatrix} & \begin{vmatrix} s-1 & 0 \\ -1 & s-1 \end{vmatrix} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} s^2 - 2s + 1 & s - 1 & 2 \\ 4 & s^2 - 2s + 1 & 2s - 2 \\ 2s - 2 & 2 & s^2 - 2s + 1 \end{bmatrix}$$

$$\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) = \begin{bmatrix} s^2 - 2s + 1 & s - 1 & 2 \\ 4 & s^2 - 2s + 1 & 2s - 2 \\ 2s - 2 & 2 & s^2 - 2s + 1 \end{bmatrix}^T = \begin{bmatrix} s^2 - 2s + 1 & 4 & 2s - 2 \\ s - 1 & s^2 - 2s + 1 & 2 \\ 2 & 2s - 2 & s^2 - 2s + 1 \end{bmatrix}$$

Kun muistetaan, että  $(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1} = \frac{\text{adj}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}{\det(s\mathbf{I} - \mathbf{A})}$ , niin saadaan siirtofunktioksi:

$$\mathbf{C}(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}\mathbf{B} = \frac{1}{s^3 - 3s^2 + 3s - 5} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s^2 - 2s + 1 & 4 & 2s - 2 \\ s - 1 & s^2 - 2s + 1 & 2 \\ 2 & 2s - 2 & s^2 - 2s + 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \frac{s^2 - 2s + 1}{s^3 - 3s^2 + 3s - 5}$$

Sama homma Matlabilla:

```
>> A = [1 0 2; 1 1 0; 0 2 1]; B = [1 0 0]'; C = [1 0 0]; D = 0;
>> [num,den] = ss2tf(A,B,C,D)
```

num =

```
0 1.0000 -2.0000 1.0000
```

den =

```
1.0000 -3.0000 3.0000 -5.0000
```

Sama tulos. Toinen tapa:

```
>> A = [1 0 2; 1 1 0; 0 2 1]; B = [1 0 0]'; C = [1 0 0]; D = 0;
>> G1=ss(A,B,C,D); G2=tf(G1); [num,den]=tfdata(G2,'v');
```

Adjungoitu matriisi: <https://fi.wikipedia.org/wiki/Liittomatriisi>

Lisää matriisien laskusäännöistä:

<https://www.math.uwaterloo.ca/~hwolkowi/matrixcookbook.pdf>