Jelek és rendszerek - 9.előadás

Ugrásválasz, impulzusválasz, rendszeregyenlet, állapotváltozós rendszerleírás

Mérnök informatika BSc.

Pécsi Tudományegyetem, Pollack Mihály Műszaki Kar Műszaki Informatika és Villamos Intézet Műszaki Informatika Tanszék

Ismétlés

Fontosabb DI jelek



Ugrásválasz, impulzusválasz, rendszeregyenlet

- Az ugrásválasz és alkalmazása
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatbó
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Ugrásválasz, impulzusválasz, rendszeregyenlet

- Az ugrásválasz és alkalmazása
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatból
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Ugrásválasz, impulzusválasz, rendszeregyenlet

- Az ugrásválasz és alkalmazása
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatból
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Állapotváltozós rendszerleírás

- 5 Az állapotváltozós rendszerleírás
 - Definíció
 - Az állapotváltozós leírás előállítása hálózat alapján
 - Az állapotváltozós leírás megoldása
 - Aszimptotikus stabilitás

Összefoglalás

6 Összefoglalás



Fontosabb DI jelek

A DI egységugrás $\epsilon[k]$ és egységimpulzus $\delta[k]$

Definíció (Egységugrás)

$$\epsilon[k] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < 0, \\ 1 & \text{ha } k \ge 0, \end{cases}$$

azaz az egységugrás értéke a k < 0 ütemekre 0, nemnegatív egészekre pedig 1.

Eltolt egységugrás

$$\epsilon[k-i] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < i, \\ 1 & \text{ha } k \ge i, \end{cases}$$

Definíció (Egységimpulzus)

$$\delta[k] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < 0, \\ 1 & \text{ha } k = 0, \\ 0 & \text{ha } k > 0, \end{cases}$$

azaz az egységimpulzus értéke a k=0helyen 1, bármely más helyen értéke nulla.

Eltolt egységimpulzus

$$\delta[k-i] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < i, \\ 1 & \text{ha } k = i, \\ 0 & \text{ha } k > i, \end{cases}$$

DI jelek megadása eltolt egységimpulzusokkal

PI.

$$x[k] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < 0, \\ 4 \cdot 0.5^k & \text{ha } k \geq 0, \end{cases} = 4\delta[k] + 2\delta[k-1] + \delta[k-2] + \dots$$

Tetszőleges x[k] jel megadása

$$x[k] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} x[i]\delta[k-i],$$

tehát az x[k] jelet eltolt egységimpulzusok súlyozott összegeként, más néven szuperpozíciójaként írhatjuk fel.

Az egységugrás és az egységimpulzus kapcsolata

Az egységugrásjel kifejezhető egységimpulzusokkal

$$\varepsilon[k] = \sum_{i=0}^{\infty} \delta[k-i] = \delta[k] + \delta[k-1] + \delta[k-2] + \dots,$$

Az egységimpulzus pedig megadható az egységugrással

$$\delta[k] = \epsilon[k] - \epsilon[k-1],$$

melynek általánosításával juthatunk el a folytonos idejű ablakhoz hasonló diszkrét idejű ablakhoz.

$$x[k] = \begin{cases} 0 & \text{ha } k < 0, \\ 1.1k & \text{ha } 0 \leq k < 4 & \rightarrow & x[k] = \{\epsilon[k] - \epsilon[k-4]\}1.1k \\ 0 & \text{ha } k \geq 4, \end{cases}$$

- Az ugrásválasz és alkalmazása
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatból
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Az ugrásválasz

Definíció (Ugrásválasz)

Egy $y[k] = W\{s[k]\}$ rendszer v[k] ugrásválasza az $\varepsilon[k]$ gerjesztésre adott válasz.

$$v[k] = W\{\varepsilon[k]\},$$

PI.

Az $y[k] = W\{s[k]\}$ lineáris invariáns (LI) rendszer esetén, ha az ugrásválasz

$$\nu[k] = \varepsilon[k](0.3)^k,$$

akkor

$$\begin{split} s[k] &= 2\epsilon[k] \quad \Rightarrow \quad y[k] = 2\epsilon[k](0.3)^k, \\ s[k] &= \epsilon[k-3] \quad \Rightarrow \quad y[k] = \epsilon[k-3](0.3)^{k-3} \\ s[k] &= 3\{\epsilon[k] - \epsilon[k-4]\} \quad \Rightarrow \quad y[k] = 3\{\epsilon[k](0.3)^k - \epsilon[k-4](0.3)^{k-4}\} \end{split}$$

- 2 Az ugrásválasz és alkalmazás:
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatból
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Az impulzusválasz

Definíció (Impulzusválasz)

Egy $y[k] = W\{s[k]\}$ rendszer w[k] impulzusválasza a $\delta[k]$ gerjesztésre adott válasz

$$w[k] = W\{\delta[k]\},$$

PI.

Az $y[k] = W\{s[k]\}$ lineáris invariáns (LI) rendszer esetén, ha az impulzusválasz

$$\nu[k] = \delta[k] + 3\epsilon[k](0.3)^k,$$

akkor

$$s[k] = 2\delta[k] \quad \Rightarrow \quad y[k] = 2\delta[k] + 6\epsilon[k](0.3)^{k},$$

$$s[k] = \delta[k-3] \quad \Rightarrow \quad y[k] = \delta[k-3] + 3\epsilon[k-3](0.3)^{k-3}$$

$$s[k] = 2\delta[k] - \delta[k-3] \quad \Rightarrow \quad y[k] = 2\delta[k] + 6\epsilon[k](0.3)^{k}$$

$$-2\delta[k-3] - 3\epsilon[k-3](0.3)^{k-3}$$

FIR és IIR típusú rendszerek

FIR (Finite Impulse Response) rendszerek

- impulzusválasza véges ($w[k] \equiv 0$, ha k > K),
- w[k] véges tartójú jel,
- hálózatos realizációja csak előrecsatolást tartalmaz.

IIR (Infinite Impulse Response) rendszerek

- impulzusválasza nem véges ($\#K : w[k] \equiv 0$, ha k > K),
- w[k] nem véges tartójú jel,
- hálózatos realizációja előrecsatolást és visszacsatolást is tartalmaz,
- rekurziv.



Válaszjel számítása

s[k] leírása eltolt impulzusokkal \rightarrow válaszjel

$$s[k] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} s[i]\delta[k-i],$$

ahonnan egy LI $y[k] = \mathcal{W}\{s[k]\}$ rendszer esetén

$$y[k] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} s[i]w[k-i],$$
 DI konvolúció

ugyanis

$$\begin{split} s[k] & \to \text{L1 rsz.} \to y[k] \\ \delta[k] & \to \text{L1 rsz.} \to w[k] \\ C\delta[k-K] & \to \text{L1 rsz.} \to Cw[k-K] \end{split}$$

→□ → →□ → → □ → □ → ○○○

DI konvolúció

$$y[k] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} s[i]w[k-i] \quad \xrightarrow{\text{jelölése}} \quad y[k] = s[k] * w[k],$$

ha a rendszer kauzális (w[k] belépő)

$$y[k] = \sum_{i=-\infty}^{k} s[i]w[k-i] \quad , w[k] \equiv 0, \text{ ha } k < 0$$

kauzális rendszer + belépő gerjesztés

$$y[k] = \sum_{i=0}^{k} s[i]w[k-i] \quad , w[k] \equiv 0, s[k] \equiv 0, \text{ ha } k < 0$$

Mérnök informatika BSc (PTE PMMK MIT)

A konvolúció tulajdonságai

Tulajdonságok

Kommutatív:

$$s[k] * w[k] = w[k] * s[k], \quad \sum_{i=-\infty}^{\infty} s[i]w[k-i] = \sum_{i=-\infty}^{\infty} w[i]s[k-i],$$

kauzális rendszer + belépő gerjesztés

$$\sum_{i=-\infty}^{k} s[i]w[k-i] = \sum_{i=0}^{\infty} w[i]s[k-i], \boxed{\sum_{i=0}^{k} s[i]w[k-i] = \sum_{i=0}^{k} w[i]s[k-i]},$$

Asszociatív:

$$(f[k] * g[k]) * h[k] = f[k] * (g[k] * h[k]).$$

Disztributív:

$$(f[k] + g[k]) * h[k] = f[k] * h[k] + g[k] * h[k].$$



A v[k] ugrásválasz és w[k] impulzusválasz kapcsolata

Vizsgálójelek és válaszok kapcsolata

$$\delta[k] = \epsilon[k] - \epsilon[k-1], \quad \Rightarrow \quad w[k] = \nu[k] - \nu[k-1],$$

ahonnan

$$\begin{split} \nu[k] &= w[k] + \nu[k-1], \\ \nu[k-1] &= w[k-1] + \nu[k-2], \qquad (w[k-1] = \nu[k-1] - \nu[k-2]), \end{split}$$

azaz

$$\begin{split} \nu[k] &= w[k] + w[k-1] + \nu[k-2], \\ \nu[k-2] &= w[k-2] + \nu[k-3], \qquad (w[k-2] = \nu[k-2] + \nu[k-3]), \end{split}$$

$$v[k] = \sum_{i=-\infty}^{k} w[i].$$

A válaszjel számítása

PI.1

$$w[k] = \varepsilon[k](0.2)^k$$
, $s[k] = \varepsilon[k]$, $y[k] = ?$

$$\begin{split} y[k] &= \sum_{i=0}^k s[i] w[k-i] = \sum_{i=0}^k 0.2^{k-i} = 0.2^k \sum_{i=0}^k 0.2^{-i} = 0.2^k \sum_{i=0}^k 5^i \\ &\stackrel{(*)}{=} 0.2^k \left(\frac{1-5^{k+1}}{1-5}\right) = \frac{-0.2^k + 0.2^k 5^k 5}{4} = \frac{-0.2^k + 5(0.2 \cdot 5)^k}{4} \\ &= -\frac{1}{4} (0.2)^k + \frac{5}{4} = \frac{\text{belépő válasz}}{} = \varepsilon[k] \left\{ -\frac{1}{4} (0.2)^k + \frac{5}{4} \right\} \end{split}$$

(*) (geometriai sor összegzése):

$$\sum_{i=i_0}^{\infty}q^i=\frac{q^{i_0}}{1-q}\Rightarrow\sum_{i=0}^{k}q^i=\frac{1-q^{k+1}}{1-q}$$

Mérnök informatika BSc (PTE PMMK MIT)

A válaszjel számítása

PI.2

$$w[k] = \varepsilon[k](0.2)^k$$
, $s[k] = \varepsilon[k](0.6)^k$, $y[k] = ?$

$$\begin{split} y[k] &= \sum_{i=0}^k s[i] w[k-i] = \sum_{i=0}^k 0.6^i 0.2^{k-i} = 0.2^k \sum_{i=0}^k \left(\frac{0.6}{0.2}\right)^i = 0.2^k \sum_{i=0}^k 3^i \\ &= 0.2^k \left(\frac{1-3^{k+1}}{1-3}\right) = \frac{-0.2^k + 0.2^k 3^k 3}{2} = \frac{-0.2^k + 3(0.2 \cdot 3)^k}{2} \\ &= -\frac{1}{2}(0.2)^k + \frac{3}{2}(0.6)^k = \frac{\text{belépő válasz}}{2} = \epsilon[k] \left\{ -\frac{1}{2}(0.2)^k + \frac{3}{2}(0.6)^k \right\} \end{split}$$

A válaszjel számítása

PI.3

$$w[k] = \varepsilon[k-1]((0.6)^{k-1} - (0.2)^{k-1}), \quad s[k] = \varepsilon[k](0.2)^k, \quad y[k] = ?$$

$$y[k] = \sum_{i=0}^{k-1} s[i]w[k-i] = \sum_{i=0}^{k-1} 0.2^i \left(0.6^{k-i-1} - 0.2^{k-i-1}\right)$$

$$\begin{aligned} k] &= \sum_{i=0}^{k} s[i]w[k-i] = \sum_{i=0}^{k-1} 0.2^{i} \left(0.6^{k-i-1} - 0.2^{k-i-1}\right) \\ &= \sum_{i=0}^{k-1} 0.2^{i} 0.6^{k-i-1} - \sum_{i=0}^{k-1} 0.2^{i} 0.2^{k-i-1} = 0.6^{k-1} \sum_{i=0}^{k-1} \left(\frac{0.2}{0.6}\right)^{i} - 0.2^{k-1} \sum_{i=0}^{k-1} 1$$

$$= 0.6^{k-1} \frac{1 - \left(\frac{1}{3}\right)^k}{1 - \frac{1}{3}} - k \cdot 0.2^{k-1} = \frac{0.6^{k-1} - 0.6^{k-1} \cdot \left(\frac{1}{3}\right)^k}{\frac{2}{3}} - k \cdot 0.2^{k-1}$$
$$= \frac{3 \cdot 0.6^{k-1} - 3 \cdot 0.6^{k-1} \cdot \left(\frac{1}{3}\right)^k}{2} - k \cdot 0.2^{k-1}$$

$$= \varepsilon[k-1] \left(\frac{3}{2} 0.6^{k-1} - \frac{1}{2} 0.2^{k-1} - k \cdot 0.2^{k-1} \right)$$

 $= \frac{3}{2}0.6^{k-1} - \frac{3}{2}0.6^{k-1} \cdot \frac{1}{3} \cdot \left(\frac{1}{3}\right)^{k-1} - k \cdot 0.2^{k-1} \xrightarrow{\text{belépő válasz}}$

Gerjesztés-válasz stabilitás

GV stabilitás

LI rendszer GV stabil
$$\iff \sum_{k=-\infty}^{\infty} |w[k]| < \infty$$

Biz., s[k] korlátos $\Rightarrow |s[k]| < M$

$$\begin{aligned} |y[k]| &\leq \sum_{i=-\infty}^{\infty} |w[i]| |s[k-i]| \leq M \sum_{i=-\infty}^{\infty} |w[i]| \\ & \qquad \qquad \downarrow \end{aligned}$$

$$|y[k]| < \infty \iff \sum_{i=-\infty}^{\infty} |w[i]| < \infty$$

Gerjesztés-válasz stabilitás (folyt.)

GV stabilitás, kauzális rendszer ($w[k] \equiv 0$, ha k < 0)

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |w[k]| < \infty \xrightarrow{w[k] \equiv 0, \text{ ha } k < 0} \sum_{k=0}^{\infty} |w[k]| < \infty \Rightarrow \lim_{k \to \infty} w[k] = 0$$

FIR rendszerek ($w[k] \equiv 0$, ha k > K)

Minden FIR rendszer GV stabilis

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} |w[k]| < \infty, \quad \mathsf{mindig\ igaz}.$$

- Az ugrásválasz és alkalmazása
 - Definíció
- Az impulzusválasz és alkalmazása
 - Definíció
 - A válasz számítása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
- A rendszeregyenlet
 - A rendszeregyenlet előállítása hálózatból
 - A rendszeregyenlet megoldása
 - Gerjesztés-válasz stabilitás
 - A rendszeregyenlet megoldása

Rendszeregyenlet

DI Rendszeregyenlet általános alakja

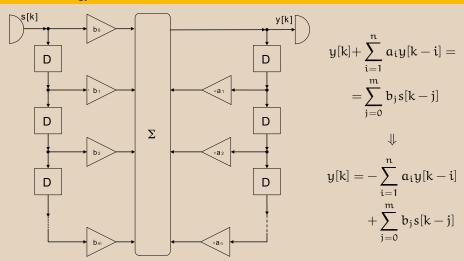
$$y[k]+a_1y[k-1]+a_2y[k-2]+\cdots+a_ny[k-n] = =b_0s[k]+b_1s[k-1]+b_2s[k-2]+\cdots+b_my[k-m]$$

vagy kompaktabb formában

$$y[k] + \sum_{i=1}^{n} a_i y[k-i] = \sum_{j=0}^{m} b_j s[k-j]$$

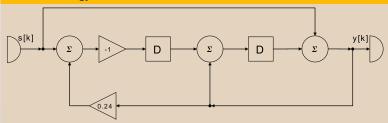
Rendszeregyenlet hálózatos reprezentációja

DI Rendszeregyenlet hálózattal



Rendszeregyenlet megadása hálózatból

DI Rendszeregyenlet hálózatból



a hálózat alapján

$$y[k] = s[k] + y[k-1] - s[k-2] - 0.24y[k-2],$$

$$\psi$$

$$y[k] - y[k-1] + 0.24y[k-2] = s[k] - s[k-2].$$

4 D > 4 D >

Rendszeregyenlet megoldása

DI Rendszeregyenlet megoldása

$$y[k] + \sum_{i=1}^{n} a_i y[k-i] = \sum_{j=0}^{m} b_j s[k-j] \xrightarrow{mo.} y[k] = y_{tr}[k] + y_{st}[k]$$

Tranziens összetevő

$$\begin{split} y_{tr}[k] + \sum_{i=1}^n \alpha_i y_{tr}[k-i] &= 0 \quad \leftarrow \boxed{y_{tr}[k] = M \lambda^k} \\ M \lambda^k + \sum_{i=1}^n \alpha_i M \lambda^{k-i} &= 0 \Rightarrow M \lambda^k + M \lambda^k \sum_{i=1}^n \alpha_i \lambda^{-i} &= 0 \\ M \lambda^k \left(1 + \sum_{i=1}^n \alpha_i \lambda^{-i} \right) &= 0 \Rightarrow 1 + \sum_{i=1}^n \alpha_i \lambda^{-i} &= 0 \text{ (kar.egyenlet)} \end{split}$$

A karakterisztikus egyenlet és a sajátértékek

$$1 + \sum_{i=1}^{n} a_i \lambda^{-i} = 0$$

$$1 + a_1 \lambda^{-1} + a_2 \lambda^{-2} + \dots + a_n \lambda^{-n} = 0, \quad / \cdot \lambda^n$$

$$\lambda^n + a_1 \lambda^{n-1} + a_2 \lambda^{n-2} + \dots + a_{n-1} \lambda + a_n = 0$$

$$\Downarrow \text{ gyökei}$$

$$\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$$
 sajátértékek.

- egyszeres sajátértékek,
- egy vagy több többszörös sajátérték,
- komplex konjugált párok

A tranziens összetevő

Egyszeres sajátértékek:

$$y_{tr}[k] = \sum_{i=1}^{n} M_i \lambda_i^k$$

Többszörös sajátértékek:

$$y_{tr}[k] = \sum_{i=1}^{s-1} M_i \lambda_i^k + \sum_{p=0}^{m_p-1} M_p k^p \lambda_{s_1}^k + \sum_{q=0}^{m_q-1} M_q k^q \lambda_{s_2}^k, (n = s-1+m_p+m_q)$$

Somplex konjugált pár:

$$\lambda_i = r_i \mathrm{e}^{\mathrm{j}\vartheta_i}, \ \lambda_{i+1} = r_i \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\vartheta_i}, \quad M_i = N_i \mathrm{e}^{\mathrm{j}\phi_i}, \ M_{i+1} = N_i \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\phi_i}$$



Tranziens összetevő komplex konjugált pár esetén

$$\begin{split} \lambda_i &= r_i \mathrm{e}^{\mathrm{j}\vartheta_i}, \ \lambda_{i+1} = r_i \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\vartheta_i}, \quad M_i = N_i \mathrm{e}^{\mathrm{j}\phi_i}, \ M_{i+1} = N_i \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\phi_i} \\ & \quad \quad \ \ \, \psi \\ y_{tr}[k] &= M_i \lambda_i^k + M_{i+1} \lambda_{i+1}^k = N_i \mathrm{e}^{\mathrm{j}\phi_i} r_i^k \mathrm{e}^{\mathrm{j}k\vartheta_i} + N_i \mathrm{e}^{-\mathrm{j}\phi_i} r_i^k \mathrm{e}^{-\mathrm{j}k\vartheta_i} \\ &= N_i r_i^k \mathrm{e}^{\mathrm{j}(\phi_i + k\vartheta_i)} + N_i r_i^k \mathrm{e}^{-\mathrm{j}(\phi_i + k\vartheta_i)} = N_i r_i^k \left(\mathrm{e}^{\mathrm{j}(\phi_i + k\vartheta_i)} + \mathrm{e}^{-\mathrm{j}(\phi_i + k\vartheta_i)} \right) \\ & \quad \quad \ \ \, \psi \text{ Euler-formulák} \end{split}$$

$$y_{tr}[k] = 2N_i r_i^k \cos(k\theta_i + \varphi_i).$$

Csökkenő amplitúdójú szinuszos jel, ha $|r_i| = |\lambda_{i,i+1}| < 1$.



Stacioner összetevő, próbafüggvények

	Az s[k] gerjesztés	Az $y_{st}[k]$ stacioner összetevő
Konstans	С	A
$q \neq \lambda_i$	Cq ^k	Aq ^k
szinuszos s[k]	$C\cos(\vartheta k) + D\sin(\vartheta k)$	$A\cos(\vartheta k) + B\sin(\vartheta k)$
λ r-szeres gyök	Cλ ^k	Ak ^r λ ^k

Stacioner összetevő = Inhomogén differenciaegyenlet partikuláris megoldása

$$y_{st}[k] + \sum_{i=1}^{n} a_i y_{st}[k-i] = \sum_{j=0}^{m} b_j s[k-i] \Rightarrow \text{Lin. egyenletrendszer}$$



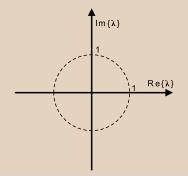
$$y[k] = y_{tr}[k] + y_{st}[k]$$

GV stabilitás

DI rendszer GV stabilitása

$$\lambda^n+\alpha_1\lambda^{n-1}+\alpha_2\lambda^{n-2}+\dots+\alpha_{n-1}\lambda+\alpha_n=0,\quad \text{(kar.e.)}$$

$$\lambda_1,\lambda_2,\dots,\lambda_n\quad \text{s.\'e.}$$



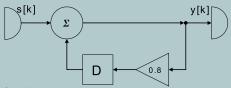
$$y_{tr}[k] = \sum_{i=1}^{n} M_i \lambda_i^k$$

$$\downarrow$$

$$|\lambda_i| < 1, \ \forall i, \ (i = 1, 2, \dots, n)$$

Rendszeregyenlet megoldása

PI.4



$$y[k] - 0.8y[k - 1] = s[k],$$

 $v[k] = ?. w[k] = ?$

Néhány ütem:

$$\begin{split} \nu[k] &= 0.8\nu[k-1] + \epsilon[k], \\ \nu[0] &= 0.8\nu[-1] + \epsilon[0] = 0+1=1, \quad (s[k] \text{ belépő} \Rightarrow \nu[-1] = 0) \\ \nu[1] &= 0.8\nu[0] + \epsilon[1] = 0.8 \cdot 1 + 1 = 1.8, \\ \nu[2] &= 0.8\nu[1] + \epsilon[2] = 0.8 \cdot 1.8 + 1 = 2.44, \\ \nu[3] &= 0.8\nu[2] + \epsilon[3] = 0.8 \cdot 2.44 + 1 = 2.952, \end{split}$$

(számítógéppel nem gond)

Pl.4 (folyt.) Összetevőkre bontással

$$\begin{split} \nu[k] &= \nu_{\rm tr}[k] + \nu_{\rm st}[k] \,, \quad \nu_{\rm tr}[k] = M \lambda^k, (\lambda \text{ s.é.}), \end{split}$$
 Hom.e.:
$$M \lambda^k - 0.8 M \lambda^{k-1} = 0 \quad \Rightarrow \quad M \lambda^k (1 - 0.8 \lambda^{-1}) = 0 \end{split}$$
 Kar.e.:
$$1 - 0.8 \lambda^{-1} = 0 \quad \Rightarrow \quad \overline{\lambda - 0.8} = 0 \quad \Rightarrow \quad \lambda = 0.8$$

$$\nu_{\rm tr}[k] = M \cdot 0.8^k, \quad (M \text{ a keztedi feltételből } y_{\rm st}[k] \text{ után}) \end{split}$$

$$\nu_{\rm st}[k] - 0.8 \nu_{\rm st}[k-1] = \epsilon[k] \xrightarrow{\nu_{\rm st} = A} A - 0.8 A = 1 \Rightarrow \overline{A = 5} \quad (k \geq 0)$$

$$\nu[k] = M \cdot 0.8^k + 5, \quad (k \geq 0), \xrightarrow{\nu[-1] = 0} \nu[-1] = M \cdot 0.8^{-1} + 5 \Rightarrow \overline{M = -4},$$

$$\underline{\nu[k]} = \epsilon[k] \left(5 - 4 \cdot 0.8^k\right)$$

Pl.4 (folyt.) Impulzusválasz

Néhány ütem:

$$w[k] = 0.8w[k-1] + \delta[k],$$

 $w[0] = 0.8w[-1] + \delta[0] = 0 + 1 = 1,$ ($\delta[k]$ belépő $\Rightarrow w[-1] = 0$)
 $w[1] = 0.8w[0] + \delta[1] = 0.8 \cdot 1 + 0 = 0.8,$
 $w[2] = 0.8w[1] + \delta[2] = 0.8 \cdot 0.8 + 0 = 0.64$

(számítógéppel nem gond)

$$\mathsf{Ha} \ \boxed{s[k] = \delta[k] \Rightarrow} \ \mathsf{a} \ \mathsf{pr\'obaf\"{u}ggv\'eny} \ \mathsf{\'es} \ \mathsf{az} \ \underline{y_{st}[k] = 0}, \ \mathsf{ha} \ k \geq 1 \Rightarrow \boxed{y[k] = y_{tr}[k]}$$

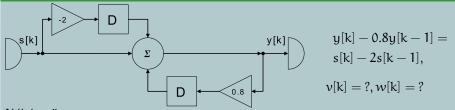
$$w[k] = M\lambda^k \xrightarrow{\lambda=0.8} w[k] = M \cdot 0.8^k \quad (k \ge 1)$$

$$w[k] = M \cdot 0.8^k \xrightarrow{w[0]=1} w[0] = M \cdot 0.8^0 \Rightarrow \boxed{M=1}$$

$$w[k] = \varepsilon[k] \cdot 0.8^k$$

Mérnök informatika BSc (PTE PMMK MIT)

PI.5



Néhány ütem:

$$\begin{split} \nu[k] &= 0.8\nu[k-1] + \epsilon[k] - 2\epsilon[k-1], \\ \nu[0] &= 0.8\nu[-1] + \epsilon[0] - 2\epsilon[-1] = 0 + 1 - 0 = 1, \quad \left(\epsilon[k] \text{ belépő} \Rightarrow \nu[-1] = 0\right) \\ \nu[1] &= 0.8\nu[0] + \epsilon[1] - 2\epsilon[0] = 0.8 \cdot 1 + 1 - 2 = -0.2, \\ \nu[2] &= 0.8\nu[1] + \epsilon[2] - 2\epsilon[1] = 0.8 \cdot (-0,2) + 1 - 2 = -1.16 \end{split}$$

(számítógéppel nem gond)



Pl.5 (folyt.) Összetevőkre bontással

Hom.e.:
$$M\lambda^k - 0.8M\lambda^{k-1} = 0 \quad \Rightarrow \quad M\lambda^k (1 - 0.8\lambda^{-1}) = 0$$

 Kar.e.: $1 - 0.8\lambda^{-1} = 0 \quad \Rightarrow \quad \overline{\lambda - 0.8} = 0 \quad \Rightarrow \quad \lambda = 0.8$
$$\nu_{tr}[k] = M \cdot 0.8^k, \quad (\text{M a keztedi feltételből } y_{st}[k] \text{ után})$$

$$\nu_{st}[k] - 0.8\nu_{st}[k-1] = \varepsilon[k] - 2\varepsilon[k-1] \xrightarrow{\nu_{st} = A} A - 0.8A = 1 - 2 \Rightarrow \boxed{A = -5}, \quad (k \ge 1)$$

$$\nu[k] = M \cdot 0.8^k - 5, \quad (k \ge 1), \xrightarrow{\nu[0] = 1} \nu[0] = M \cdot 0.8^0 - 5 \Rightarrow \boxed{M = 6},$$

$$\nu[k] = \varepsilon[k] \quad (6 \cdot 0.8^k - 5)$$

 $v[k] = v_{tr}[k] + v_{st}[k], \quad v_{tr}[k] = M\lambda^k, (\lambda \text{ s.é.}),$

Pl.5 (folyt.) Impulzusválasz

Néhány ütem:

$$w[k] = 0.8w[k-1] + \delta[k] - 2\delta[k-1],$$

 $w[0] = 0.8w[-1] + \delta[0] - 2\delta[-1] = 0 + 1 - 0 = 1,$ ($\delta[k]$ belépő $\Rightarrow w[-1] = 0$)
 $w[1] = 0.8w[0] + \delta[1] - 2\delta[0] = 0.8 \cdot 1 + 0 - 2 = -1.2,$
 $w[2] = 0.8w[1] + \delta[2] - 2\delta[1] = 0.8 \cdot (-1.2) + 0 - 0 = -0.96$

(számítógéppel nem gond)

$$\mathsf{Ha} \ \boxed{s[k] = \delta[k] \Rightarrow} \ \mathsf{a} \ \mathsf{pr\'obaf\"{u}ggv\'eny} \ \mathsf{\'es} \ \mathsf{az} \ \underbrace{y_{st}[k] = 0, \ \mathsf{ha} \ k \geq 2}_{} \Rightarrow \boxed{y[k] = y_{tr}[k]}$$

$$w[k] = M\lambda^k \xrightarrow{\lambda=0.8} w[k] = M \cdot 0.8^k \quad (k \ge 2)$$

$$w[k] = M \cdot 0.8^k \xrightarrow{w[1] = -1.2} w[1] = M \cdot 0.8^1 \Rightarrow M = -1.5$$

 $w[k] = \textcolor{red}{\delta[k]} + \epsilon[k-1] \left(-1.5 \cdot 0.8^k\right) \rightarrow w[k] = \textcolor{red}{\delta[k]} + \epsilon[k-1] \left(-1.2 \cdot 0.8^{k-1}\right)$

Kezdeti értékekre vonatkozó szabályok

$$y[k] + \sum_{i=1}^{n} a_i y[k-i] = \sum_{j=0}^{m} b_j s[k-j]$$

- $m > n \Rightarrow$ a válasz csak a k = m n > 0 ütemig adott kisebb k-kra $\delta[k]$ -val vihető be,
- 2 $m = n \implies k = 0$ -ban belépő válasz,
- $\ \ \, \textbf{0} \ \, \textbf{m} < \textbf{n} \ \, \Rightarrow \textbf{k} < \textbf{0} \text{-ra is kapunk választ (nem fontos, belépő gerjesztés)}$

δ[k] gerjesztés esetén

Impulzusválasz számítása esetén az $\mathfrak m$ minden szabályban $\mathfrak m+1$ -re módosul!



- 5 Az állapotváltozós rendszerleírás
 - Definíció
 - Az állapotváltozós leírás előállítása hálózat alapján
 - Az állapotváltozós leírás megoldása
 - Aszimptotikus stabilitás

Definíció (Állapotváltozók)

Egy diszkrét idejű rendszer $x_i[k], (i = 1, ..., N)$ állapotváltozói a változók olyan minimális halmaza, amelyek a következő tulajdonságokkal bírnak:

- A rendszert megadó állapotváltozós leírás ismeretében az állapotváltozók és a gerjesztés(ek) k-adik ütembeli értékéből meghatározható az állapotváltozók (k+1)-edik ütembeli értéke.
- ugyanezen adatokból meghatározható a rendszer válaszának (válaszainak) értéke a k-adik ütemben.

DI állapotváltozós leírás

$$\begin{split} x_{i}[k+1] &= \sum_{j=1}^{N} A_{ij} x_{j}[k] + \sum_{j=1}^{N_{s}} B_{ij} s_{j}[k] \quad (i=1,\ldots,N) \\ y_{p}[k] &= \sum_{j=1}^{N} C_{pj} x_{j}[k] + \sum_{j=1}^{N_{s}} D_{pj} s_{j}[k] \quad (p=1,\ldots,N_{y}) \end{split}$$

Mátrixos alak

$$\begin{split} x_i[k+1] &= \sum_{j=1}^N A_{ij} x_j[k] + \sum_{j=1}^{N_s} B_{ij} s_j[k] \quad (i=1,\ldots,N) \\ y_p[k] &= \sum_{j=1}^N C_{pj} x_j[k] + \sum_{j=1}^{N_s} D_{pj} s_j[k] \quad (p=1,\ldots,N_y) \\ & \downarrow \qquad \boxed{A_{ij} \leftarrow \mathbf{A}, B_{ij} \leftarrow \mathbf{B}, C_{pj} \leftarrow \mathbf{C}, D_{pj} \leftarrow \mathbf{D}} \end{split}$$

(Differenciaegyenlet-rendszer + egyenletrendszer)

《四》《圖》《意》《意》。意

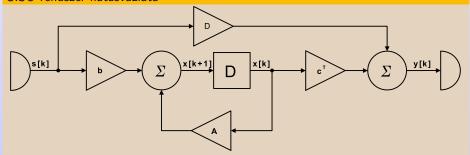
SISO rendszer esetén

$$\mathbf{x}[k+1] = \mathbf{A}\mathbf{x}[k] + \mathbf{B}\mathbf{s}[k],$$

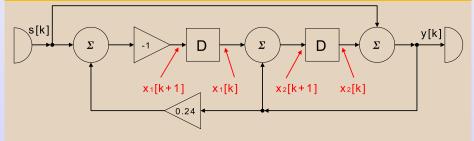
 $\mathbf{y}[k] = \mathbf{C}\mathbf{x}[k] + \mathbf{D}\mathbf{s}[k]$

$$\xrightarrow{\mathbf{B} \leftarrow \mathbf{b}, \mathbf{C} \leftarrow \mathbf{c}^{\mathrm{T}}, \mathbf{D} \leftarrow \mathbf{D}} \mathbf{x}[k+1] = \mathbf{A}\mathbf{x}[k] + \mathbf{b}s[k],$$
$$y[k] = \mathbf{c}^{\mathrm{T}}\mathbf{x}[k] + \mathbf{D}s[k]$$

SISO rendszer hatásvázlata



Előállítás hálózat alapján



$$\begin{split} x_2[k+1] &= x_1[k] + y[k], \quad x_1[k+1] = -0.24y[k] - s[k], \quad y[k] = x_2[k] + s[k], \\ &\downarrow \\ x_1[k+1] &= -0.24x_2[k] - 1.24s[k], \\ x_2[k+1] &= x_1[k] + x_2[k] + s[k], \\ y[k] &= x_2[k] + s[k] \end{split}$$

Az állapotváltozós leírás megoldása

x[1] = Ax[0] + bs[0],

Megoldás

$$\mathbf{x}[2] = \mathbf{A}\mathbf{x}[1] + \mathbf{b}\mathbf{s}[1] \leftarrow \mathbf{x}[1]$$

$$\downarrow \mathbf{x}[2] = \mathbf{A} (\mathbf{A}\mathbf{x}[0] + \mathbf{b}\mathbf{s}[0]) + \mathbf{b}\mathbf{s}[1] = \mathbf{A}^2\mathbf{x}[0] + \mathbf{A}\mathbf{b}\mathbf{s}[0] + \mathbf{b}\mathbf{s}[1],$$

$$\mathbf{x}[3] = \mathbf{A}\mathbf{x}[2] + \mathbf{b}\mathbf{s}[2] = \mathbf{A} (\mathbf{A}^2\mathbf{x}[0] + \mathbf{A}\mathbf{b}\mathbf{s}[0] + \mathbf{b}\mathbf{s}[1]) + \mathbf{b}\mathbf{s}[2]$$

$$= \mathbf{A}^3\mathbf{x}[0] + \mathbf{A}^2\mathbf{b}\mathbf{s}[0] + \mathbf{A}\mathbf{b}\mathbf{s}[1] + \mathbf{b}\mathbf{s}[2]$$

$$\downarrow \mathbf{a} \text{iltalánosan } \mathbf{x}[k] - \mathbf{ra}$$

$$\mathbf{x}[k] = \mathbf{A}^k\mathbf{x}[0] + \sum_{i=0}^{k-1} \mathbf{A}^{(k-1)-i}\mathbf{b}\mathbf{s}[i]$$

$$\mathbf{y}[k] = \mathbf{c}^T\mathbf{x}[k] + \mathbf{D}\mathbf{s}[k] = \mathbf{c}^T \left(\mathbf{A}^k\mathbf{x}[0] + \sum_{i=0}^{k-1} \mathbf{A}^{(k-1)-i}\mathbf{b}\mathbf{s}[i]\right) + \mathbf{D}\mathbf{s}[k]$$

Az állapotváltozós leírás megoldása

Az y[k] formulája k > 0-ra érvényes

$$y[k] = \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}[k] + D\mathbf{s}[k] = \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \left(\mathbf{A}^{k} \mathbf{x}[0] + \sum_{i=0}^{k-1} \mathbf{A}^{(k-1)-i} \mathbf{b} \mathbf{s}[i] \right) + D\mathbf{s}[k],$$

$$\left(\mathbf{c}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}[0] + D\mathbf{s}[0], \quad k = 0 \right)$$

$$y[k] = \begin{cases} \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}[0] + Ds[0], & k = 0\\ \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \mathbf{x}[k] + Ds[k] = \mathbf{c}^{\mathrm{T}} \left(\mathbf{A}^{k} \mathbf{x}[0] + \sum_{i=0}^{k-1} \mathbf{A}^{(k-1)-i} \mathbf{b} s[i] \right) + Ds[k], & k > 0 \end{cases}$$

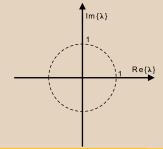
Aszimptotikus stabilitás

Definíció (Aszimptotikus stabilitás)

Egy diszkrét idejű, LI rendszer akkor aszimptotikusan stabilis, ha a gerjesztetlen rendszer állapotvektora $k\to\infty$ esetén nullához tart tetszőleges $\mathbf{x}[0]$ kezdeti érték esetén

$$\lim_{k\to\infty}\mathbf{x}[k]=\mathbf{0}.$$

$\mathbf{A}^{\mathrm{k}} ightarrow \mathbf{0}$ azaz $orall \lambda : |\lambda| < 1$



Az **A** mátrix minden sajátértéke az egységsugarú körön belül helyezkedik el.

Aszimptotikus stabilitás \Rightarrow GV-stabilitás

6 Összefoglalás

