

# Computer controlled systems

## Lecture 2

version: 2017.09.21. – 12:52:02

### Possible SISO system representations

$$\text{linear scalar differential equation: } \ddot{y} + a\dot{y} + by = u(t), \quad y(0), \quad \dot{y}(0) \quad (1)$$

$$\text{linear first order equation system (state space model): } \begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx \end{cases} \quad x(0) = x_0 \in \mathbb{R}^n \quad (2)$$

### Problem types

- convolution of two given functions
- partial fractional decomposition (needed for inverse Laplace transform)
- Solve the initial value problem (2) (respectively (1)) if  $u(t) \equiv 0$ , using Laplace transformation
- Solve the differential equation (2) (respectively (1)) if the initial conditions are zero and there is a given input function (eg.  $u(t) = e^{-2t}$ ), using Laplace transformation
- Solve the initial value problem (2) (respectively (1)) for a given input function, using Laplace transformation
- Consider system (2) (respectively (1)), using Laplace transformation, determine its
  - transfer function  $H(s)$
  - impulse response  $h(t)$
  - step response  $v(t)$
  - response for an arbitrary input  $u(t)$ . ( $y(t) = \mathfrak{L}^{-1}\{H(s)U(s)\}$ )

## 1 Laplace transformation

Definíció:  $f(t) \rightarrow F(s) \quad s \in \mathbb{C}$

$$F(s) = \mathfrak{L}\{f(t)\} = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt \quad (3)$$

A laplace transformation az integrálás tulajdonságai alapján lineáris leképezés, megőrzi az összeadás és a skalárral való szorzás műveleteket.

## 1.1 Szabályok

1. Konvolúció időtartományban:  $\mathcal{L}\{(f * g)(t)\} = F(s)G(s)$ ,

ahol  $F(s) = \mathcal{L}\{f(t)\}$ ,  $G(s) = \mathcal{L}\{g(t)\}$ ,  $(f * g)(t) = \int_0^t f(\tau)g(t - \tau)d\tau$ . Levezetés:

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{(f * g)(t)\} &= \int_0^\infty \int_0^t f(\tau)g(t - \tau)d\tau e^{-st} dt = \int_0^\infty \int_0^\infty f(\tau)g(t - \tau)e^{-st} dt d\tau \\ &= \int_0^\infty \int_0^\infty g(t - \tau)e^{-s(t - \tau)} dt f(\tau)e^{-s\tau} d\tau = \int_0^\infty \int_0^\infty g(\vartheta)e^{-s\vartheta} d\vartheta f(\tau)e^{-s\tau} d\tau \\ &= \int_0^\infty g(\vartheta)e^{-s\vartheta} d\vartheta \int_0^\infty f(\tau)e^{-s\tau} d\tau = \end{aligned} \quad (4)$$

Olyan függvényekkel foglalkozunk, amelyekre  $f(t) = g(t) = 0$  bármely  $t < 0$ , ezért

$$\int_0^t f(\tau)g(t - \tau)d\tau = \int_0^\infty f(\tau)g(t - \tau)d\tau \quad \text{mivel } g(t - \tau) = 0 \text{ bármely } \tau > t \quad (5)$$

A konvolúció levezetése során ezt is felhasználtam (itt egy változócsere történik:  $\vartheta = t - \tau$ ):

$$\int_0^\infty g(t - \tau)e^{-s(t - \tau)} dt = \int_{-\tau}^\infty g(\vartheta)e^{-s\vartheta} d\vartheta = \int_0^\infty g(\vartheta)e^{-s\vartheta} d\vartheta \quad \text{mivel } g(t < 0) = 0 \quad (6)$$

2. Függvény idő szerinti deriváltjára vonatkozó képlet:

$\mathcal{L}\{\dot{y}(t)\} = sY(s) - y(0)$ , ahol  $Y(s) = \mathcal{L}\{y(t)\}$ . Levezetés:

$$\int_0^\infty \dot{y}(t)e^{-st} dt = y(t)e^{-st} \Big|_0^\infty - (-s) \int_0^\infty y(t)e^{-st} dt = -y(0) + s\mathcal{L}\{y(t)\} \quad (7)$$

3. Függvény idő szerinti második deriváltjára vonatkozó képlet:

$\mathcal{L}\{\ddot{y}(t)\} = s^2Y(s) - \dot{y}(0) - sy(0)$ . Levezetés:

$$\mathcal{L}\{\ddot{y}(t)\} = s\mathcal{L}\{\dot{y}(t)\} - \dot{y}(0) = s^2Y(s) - sy(0) - \dot{y}(0) \quad (8)$$

Ezek után nem nehéz általánosítani...

## 1.2 Határértéktételek

1.  $y(0) = \lim_{s \rightarrow \infty} sY(s)$  (Kezdeti érték tétel)

Bizonyítás. Vegyük a deriválási szabály

$$\int_0^\infty \dot{y}(t)e^{-st} dt = sY(s) - y(0) \quad (9)$$

mindkét oldalának határértékét ha  $s \rightarrow 0$ :

$$\lim_{s \rightarrow 0} \int_0^\infty \underbrace{e^{-st}}_{\rightarrow 1} \underbrace{\dot{y}(t) dt}_{dy(t)} = \lim_{s \rightarrow 0} (sY(s) - y(0)) \quad (10)$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} \int_0^\infty dy(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) - y(0) \quad (11)$$

$$y(\infty) - y(0) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) - y(0) \Rightarrow y(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) \quad (12)$$

2.  $y(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s)$  (Végérték tétel)

Bizonyítás. Vegyük a deriválási szabály mindkét oldalának határértékét ha  $s \rightarrow \infty$ :

$$\lim_{s \rightarrow \infty} \int_0^\infty \underbrace{e^{-st}}_{\rightarrow 0} \dot{y}(t) dt = \lim_{s \rightarrow \infty} (sY(s) - y(0)) \Rightarrow y(0) = \lim_{s \rightarrow \infty} sY(s) \quad (13)$$

### 1.3 Nevezetes függvények Laplace transzformációja

$$1. \quad \mathfrak{L}\{\delta(t)\} = 1 \quad \text{Levezetés: } \int_0^\infty \delta(t)e^{-st} dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_0^T e^{-st} dt = \frac{1}{s} \underbrace{\lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1 - e^{-sT}}{T}}_s = 1$$

$$2. \quad \mathfrak{L}\{1(t)\} = \frac{1}{s} \quad \text{Levezetés: } \int_0^\infty 1(t)e^{-st} dt = \left[ \frac{e^{-st}}{-s} \right]_0^\infty = 0 - \left(-\frac{1}{s}\right) = \frac{1}{s},$$

ahol  $1(t)$  az egységugrás függvény,  $u(t)$ -vel is szokás jelölni, azonban itt az  $u(t)$  a rendszer bemenetét fogja jelölni.

$$3. \quad \mathfrak{L}\{t \cdot 1(t)\} = \frac{1}{s^2} \quad (\text{sebességugrás függvény})$$

$$4. \quad \mathfrak{L}\{e^{-at}\} = \frac{1}{s+a}, \quad \text{inverz laplace transformation esetén ez a leghasznosabb.}$$

$$5. \quad \mathfrak{L}\{e^{-t/T}\} = \frac{1}{s+1/T} = \frac{T}{1+sT}, \quad \text{az előzőnek egy másik alakja.}$$

$$\text{Levezetés: } \int_0^\infty e^{-t/T} e^{-st} dt = \int_0^\infty e^{-(s+1/T)t} dt \left[ \frac{e^{-(s+1/T)t}}{-(s+1/T)} \right]_0^\infty = \frac{1}{s+1/T} = \frac{T}{1+sT}$$

$$\text{pólus-zérus alak } \frac{1}{s+1/T}$$

$$\text{időállandós alak } \frac{T}{1+sT}$$

$$6. \quad \mathfrak{L}\{1 - e^{-t/T}\} = \frac{1}{s(1+sT)} \quad (\text{időállandós alak})$$

$$7. \quad \mathfrak{L}\left\{ \frac{1}{T_1 - T_2} (e^{-t/T_1} - e^{-t/T_2}) \right\} = \frac{1}{(1+sT_1)(1+sT_2)}$$

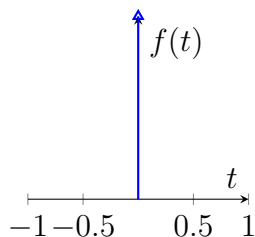
### 1.4 Inverz Laplace transformation

$$f(t) = \mathfrak{L}^{-1}\{F(s)\} = \frac{1}{2\pi j} \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{c-jT}^{c+jT} F(s) e^{ts} ds$$

ahol  $c \in \mathbb{R}$  nagyobb mint  $F(s)$  szingularitásainak valós részei.

## 1.5 Input, impulse response

### 1. Dirac impulse function



$$f_{\tau}(t) = \begin{cases} \frac{1}{\tau} & \text{ha } 0 \leq t < \tau \\ 0 & \text{egyébként} \end{cases} \quad \delta(t) = \lim_{\tau \rightarrow 0^+} f_{\tau}(t)$$

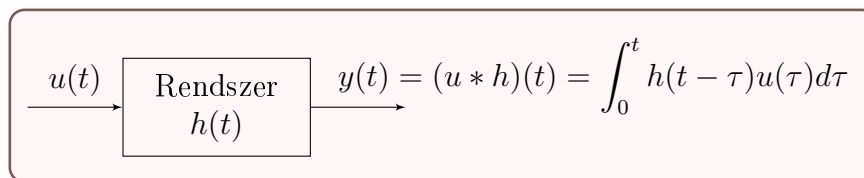
### 2. Rendszer válasza a Dirac impulzusra (impulzusválasz): $h(t)$

Pl. ha ráütök ( $\delta(t)$ ) egy éppen nyugalomban lévő csapóajtóra, vagy egy rugóra függesztett testre (rendszer), akkor az elkezd oszcillálni, majd szép lassan megáll ( $h(t)$ ).



Konvolúciós időinvariancia:  $\delta(t - \tau)$  bemenet esetén  $h(t - \tau)$ . Vagyis, ma is holnap is, bármikor, ha ezt a kísérletet megismétlem, ugyanazt fogom tapasztalni.

### 3. Rendszer válasza $u(t)$ -re (átmeneti függvény): Kauzális konvolúció



**Example 1.** Számítsuk ki  $f(t) = t$  és  $g(t) = t^2$  konvolúcióját:

$$(f * g)(t) = \int_0^t (t - \tau)\tau^2 d\tau = \int_0^t t\tau^2 - \tau^3 d\tau = \left[ \frac{t\tau^3}{3} - \frac{\tau^4}{4} \right]_0^t = \frac{t^4}{12} \quad (14)$$

## 2 Laplace transformation alkalmazása kezdeti érték probléma megoldására

**Example 2.** Állandó együtthatós másodrendű lineáris differenciálegyenlet

Oldjuk meg a következő kezdetiérték problémát:

$$\ddot{y} - 2\dot{y} + 5y = -8e^{-t} \quad y(0) = 2 \quad \dot{y}(0) = 12$$

A linearitásból adódóan az összeget lehet tagonként Laplace transzformálni.

$$\mathfrak{L}\{\ddot{y}\} - 2\mathfrak{L}\{\dot{y}\} + 5\mathfrak{L}\{y\} = -\frac{8}{s+1} \quad (15)$$

A Laplace transformation derivált függvényre vonatkozó képlete:  $\mathfrak{L}\{\dot{y}\} = sY(s) - y(0) = sY(s) - 2$ . Második derivált pedig:  $\mathfrak{L}\{\ddot{y}\} = s^2Y(s) - sy(0) - \dot{y}(0) = s^2Y(s) - 2s - 12$ . Így a (15) egyenlet a következő képpen alakul:

$$(s^2Y(s) - 2s - 12) - 2(sY(s) - 2) + 5Y(s) = -\frac{8}{s+1} \quad (16)$$

$Y(s)$ -t kifejezve kapjuk, hogy:

$$Y(s) = \frac{2s^2 + 10s}{(s^2 - 2s + 5)(s + 1)} \xrightarrow{\mathfrak{L}^{-1}} y(t) = ? \quad (17)$$

**Example 3.** Parciális törtekre bontás

Oldjuk meg a következő kezdetiérték problémát:

$$\ddot{y} + 7\dot{y} + 14y = 0 \quad y(0) = 0 \quad \dot{y}(0) = 0 \quad \ddot{y}(0) = 2$$

Kezdeti értékek fizikai jelentése: nyugalomban lévő testre hat egy gyorsulásvektor (pl. gravitációs gyorsulás). Az előző feladathoz hasonlóan ha vesszük az egyenlet mindkét oldalának Laplace transzformáltját, kapjuk, hogy:

$$Y(s) = \frac{2}{(s+1)(s+2)(s+4)} = \frac{C_1}{s+1} + \frac{C_2}{s+2} + \frac{C_3}{s+4} \xrightarrow{\mathfrak{L}^{-1}} y(t) = C_1e^{-t} + C_2e^{-2t} + C_3e^{-4t}$$

Ha a nevező minden gyöke egyszeres, a számlálóban szereplő konstansok az alábbi képlet alkalmazásával számolhatók:

$$C_i = \lim_{s \rightarrow \alpha_i} (s - \alpha_i)Y(s), \quad \text{ahol } \alpha_i \text{ az } \frac{C_i}{s + \alpha_i} \text{ gyöke}$$

$$C_1 = \lim_{s \rightarrow -1} (s + 1)Y(s) = \frac{2}{(s+2)(s+4)} \Big|_{s=-1} = \frac{2}{3}$$

$$C_2 = \lim_{s \rightarrow -2} (s + 2)Y(s) = \frac{2}{(s+1)(s+4)} \Big|_{s=-2} = -1$$

$$C_3 = \lim_{s \rightarrow -4} (s + 4)Y(s) = \frac{2}{(s+1)(s+2)} \Big|_{s=-4} = \frac{1}{3}$$

$$Y(s) = \frac{\frac{2}{3}}{s+1} + \frac{-1}{s+2} + \frac{\frac{1}{3}}{s+4} \quad (18)$$

Tehát a megoldás:

$$y(t) = \frac{2}{3}e^{-t} - e^{-2t} + \frac{1}{3}e^{-4t} \quad (19)$$

**Matlab 1.** Inverz Laplace transformationsyms, partfrac, ilaplace, residue, poly2sym, sym2poly

2. Példa folytatása:

$$Y(s) = \frac{2s^2 + 10s}{(s^2 - 2s + 5)(s + 1)} = \frac{3s + 5}{s^2 - 2s + 5} - \frac{1}{s + 1} \Rightarrow y(t) = 3e^t \left( \cos(2t) + \frac{4 \sin(2t)}{3} \right) - e^{-t}$$

Szimbolikus Toolbox segítségével:

```
>> syms s
>> Y = partfrac( (2*s^2 + 10*s) / ((s+1) * (s^2 - 2*s + 5)) )
Y =
(3*s + 5)/(s^2 - 2*s + 5) - 1/(s + 1)
>> ilaplace(Y)
ans =
3*exp(t)*(cos(2*t) + (4*sin(2*t))/3) - exp(-t)
```

Numerikus számításokkal:

```
>> Y = expand((s+1) * (s^2 - 2*s + 5))
Y =
s^3 - s^2 + 3*s + 5
>> B = [2 10 0];
>> A = sym2poly(Y)
A =
1 -1 3 5
>> [r,p,k] = residue(B,A)
r =
1.5 - 2i
1.5 + 2i
-1 + 0i
p =
1 + 2i
1 - 2i
-1 + 0i
k =
[]
```

$$Y(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \sum_i \frac{r_i}{s - p_i} + K(s) = -\frac{1}{s + 1} + \frac{1.5 - 2j}{s - 1 - 2j} + \frac{1.5 + 2j}{s - 1 + 2j} \quad (20)$$

```
>> Y = sum(r ./ (s - p)) + poly2sym(k)
Y =
- 1/(s + 1) + (3/2 - 2i)/(s - 1 - 2i) + (3/2 + 2i)/(s - 1 + 2i)
>> latex(Y)
ans =
- \frac{1}{s + 1} + \frac{\frac{3}{2} - 2i}{s - 1 - 2i} + \frac{\frac{3}{2} + 2i}{s - 1 + 2i}, [...]
>> ilaplace(Y)
ans =
- exp(-t) + exp(t*(1 - 2i))*(3/2 + 2i) + exp(t*(1 + 2i))*(3/2 - 2i)
>> Y = simplify(Y)
ans =
(2*s*(s + 5))/(s^3 - s^2 + 3*s + 5)
>> ilaplace(Y)
ans =
3*exp(t)*(cos(2*t) + (4*sin(2*t))/3) - exp(-t)
```

$$y(t) = -e^{-t} + e^{t(1-2j)} \left( \frac{3}{2} + 2j \right) e^{t(1+2j)} \left( \frac{3}{2} - 2j \right) = 3e^t \left( \cos(2t) + \frac{4 \sin(2t)}{3} \right) - e^{-t} \quad (21)$$

**Example 4.**

Állandó együtthatós lineáris differenciálegyenlet rendszer

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= 2x_1 + 3x_2 \\ \dot{x}_2 &= 2x_1 + x_2 \end{aligned} \quad \rightarrow \quad \dot{x} = Ax \quad A = \begin{bmatrix} 2 & 3 \\ 2 & 1 \end{bmatrix} \quad x_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Megoldás:  $x(t) = e^{At}x_0$ ,  $e^{At} = Se^{Dt}S^{-1} = \mathfrak{L}^{-1}\{(sI - A)^{-1}\}$ .

Az első egyenlet a sajátért-sajátvektor felbontásból adódik (előző gyakorlat anyaga).  $e^{At}$  második kifejezése pedig onnan ered, hogy egydimenzióban:

$$e^{at} = \mathfrak{L}^{-1}\{(s - a)^{-1}\} = \mathfrak{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s - a}\right\} \quad (22)$$

A két kifejezés közül bármelyik használható. Itt most a második szerepel:

$$\det(sI - A) = \begin{vmatrix} s - 2 & -3 \\ -2 & s - 1 \end{vmatrix} = (s - 2)(s - 1) - 6 = s^2 - 3s - 4 = (s - 4)(s + 1) \quad (23)$$

$$(sI - A)^{-1} = \frac{1}{(s - 4)(s + 1)} \begin{bmatrix} s - 1 & 3 \\ 2 & s - 2 \end{bmatrix}$$

A Laplace transformation linearitása miatt a konstans szorzó (az  $x_0$  kezdeti érték) bevihető a leképezés belsejébe.

$$e^{At}x_0 = \mathfrak{L}^{-1} \left[ \begin{array}{c} 3 \\ \frac{(s - 4)(s + 1)}{s - 2} \\ \frac{(s - 4)(s + 1)}{(s - 4)(s + 1)} \end{array} \right]$$

Parciális törtekre bontás (“pikk-pakk” eljárással):

$$\frac{3}{(s - 4)(s + 1)} = \frac{3(s + 1) - (s - 4)}{5(s - 4)(s + 1)} = \frac{0.6}{s - 4} - \frac{0.6}{s + 1} \quad (24)$$

Ezt egyszerűbb a bejártatott módszerrel:

$$\frac{s - 2}{s^2 - 3s - 4} = \frac{C_3}{s + 1} + \frac{C_4}{s - 4} \rightarrow C_3 = 0.6 \quad C_4 = 0.4 \quad (25)$$

Végül kapjuk:

$$x(t) = \mathfrak{L}^{-1} \left[ \begin{array}{c} \frac{-0.6}{s + 1} + \frac{0.6}{s - 4} \\ \frac{0.6}{s + 1} + \frac{0.4}{s - 4} \end{array} \right] = \begin{bmatrix} -0.6e^{-t} + 0.6e^{4t} \\ 0.6e^{-t} + 0.4e^{4t} \end{bmatrix} \quad (26)$$

Ha a második képletet alkalmaztam volna:  $e^{At} = Se^{Dt}S^{-1}$ , akkor nem kellett volna parciális törtekre bontani, azonban sajátvektorokat kell számolni (időnként ez egyszerűbb).

**Matlab 2.**  $\dot{x} = Ax$ ,  $x(0) = x_0$  megoldása szimbolikus toolboxal `eig,syms,expand,pretty,diag`

$$\dot{x} = Ax, \quad x(0) = x_0 \text{ megoldása } x(t) = e^{At}x_0, \quad e^{At} = Se^{Dt}S^{-1} \text{ képlettel} \quad (27)$$

```
syms t real
A = [2 3 ; 2 1];
x0 = [0;1];

[S,D] = eig(A);

SDS_A_iszero = S * D / S - A

exp_Dt = diag(exp(diag(D)*t));
fprintf('\nexp(Dt) = \n\n')
pretty(exp_Dt)

exp_At = expand(S * exp_Dt / S);
fprintf('\n[Matlabbal számolt sajátvektorok] \nexp(At) = \n\n'), pretty(exp_At)

xt = exp_At * x0;
fprintf('\nA differencialegyenlet megoldasa: x(t) = \n\n')
pretty(expand(xt))
```

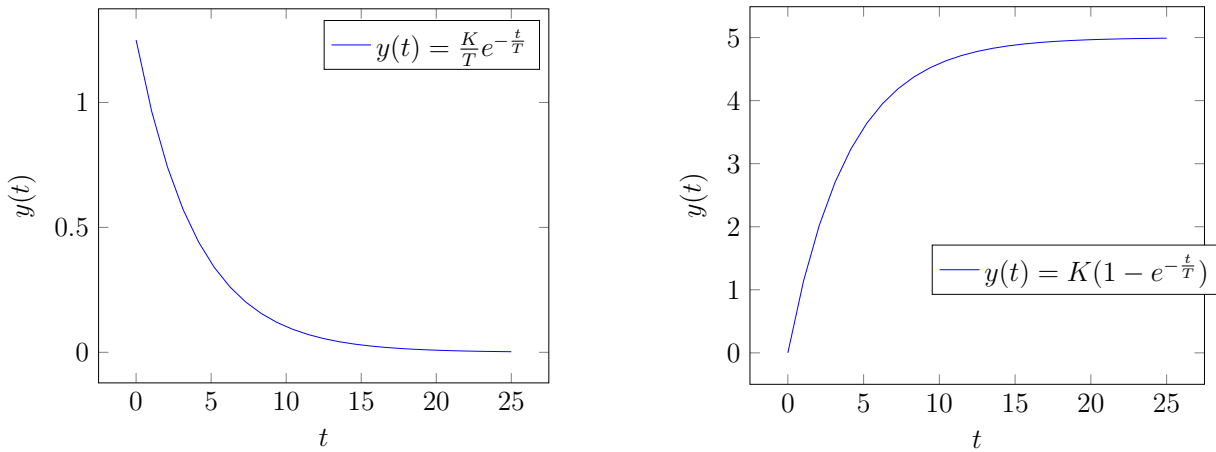
Eredmény:

```
exp(Dt) =
/ exp(4 t),    0    \
|              |
\    0,    exp(-t) /

[Matlabbal számolt sajátvektorok]
exp(At) =
/ 2 exp(-t)    exp(4 t) 3    exp(4 t) 3    3 exp(-t) \
| ----- + -----, ----- |
|      5          5          5          5          |
| |
| exp(4 t) 2    2 exp(-t) 3 exp(-t)    exp(4 t) 2 |
| -----, ----- + ----- |
\      5          5          5          5          /

A differencialegyenlet megoldasa: x(t) =
/ exp(4 t) 3    3 exp(-t) \
| ----- |
|      5          5          |
| |
| 3 exp(-t)    exp(4 t) 2 |
| ----- + ----- |
\      5          5          /
```





(a) Rendszerválasz a Dirac impulzus bemenetre

(b) Rendszerválasz az egységugrás bemenetre

Figure 1. Egytárolós rendszer válasza

**Example 5.** Laplace transformation alkalmazása átviteli függvény és rendszerválasz számítására

A rendszert leíró differenciálegyenlet:  $T\dot{y} + y = Ku(t)$   $y(0) = 0$

Határozzuk meg a rendszer válaszát az alábbi esetekben:

1.  $u(t) = \delta(t)$
2.  $u(t) = 1(t)$

A rendszer Laplace transzformáltja:  $TsY(s) + Y(s) = KU(s)$ , ahol  $T \in \mathbb{R}$  és  $K \in \mathbb{R}$  rendszerfüggő paraméterek. Az átviteli függvény:

$$H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{K}{1 + Ts} \quad (28)$$

A rendszer válasza:  $Y(s) = \frac{K}{1 + Ts}U(s)$

1. impulzusválasz

$$u(t) = \delta(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} U(s) = 1$$

$$Y(s) = K \frac{1}{1 + Ts} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} y(t) = \mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} = \frac{K}{T} \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s + \frac{1}{T}}\right\} = \frac{K}{T} e^{-t/T}$$

2. átmeneti függvény (egységugrásra adott válasz)

$$u(t) = 1(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} U(s) = \frac{1}{s}$$

$$Y(s) = K \frac{1}{s(1 + Ts)} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}}$$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}\{Y(s)\} = \frac{K}{T} \cdot \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s} \cdot \frac{1}{s + \frac{1}{T}}\right\} = \frac{K}{T} \cdot (1(t) * e^{-\frac{t}{T}}) = K(1 - e^{-t/T})$$

$K = 5$  és  $T = 4$  esetén a példa megoldásainak szemléltetése látható a fenti ábrán.

### 3 Állapotegyenlet megoldása

- Ha csak gerjesztése van ( $x_0 = 0, u(t) \neq 0$ )  $\rightarrow$  Laplace transformation alkalmazása
- Ha csak kezdeti feltétel van ( $x_0 \neq 0, u(t) = 0$ )  $\rightarrow e^{At}x_0$ , állapottrajektória
- Ha kezdeti feltétel is van, és gerjesztés is

**Example 6.** ÁTM megoldása – egységugrás bemenetre

$$A = \begin{bmatrix} 2 & 3 \\ 2 & 1 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [0 \quad 1] \quad x_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad u(t) = 1(t)$$

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx \tag{29}$$

Laplace transformation alkalmazása:

$$sX(s) = AX(s) + BU(s) \rightarrow sX(s) - AX(s) = BU(s)$$

$$(sI - A)X(s) = BU(s) \rightarrow X(s) = (sI - A)^{-1}BU(s)$$

$$Y(s) = C(sI - A)^{-1}BU(s)$$

$$H(s) = Y(s)/U(s) = C(sI - A)^{-1}B = \frac{s}{s^2 - 3s - 4} = \frac{s}{(s+1)(s-4)}$$

$$Y(s) = H(s)U(s) = \frac{s}{(s+1)(s-4)} \cdot \frac{1}{s} = \frac{1}{(s+1)(s-4)} = \frac{0.2}{s-4} - \frac{0.2}{s+1}$$

$$y(t) = 0.2e^{4t} - 0.2e^{-t}$$

**Example 7.** ÁTM megoldása – autonóm rendszerre

$$A = \begin{bmatrix} 2 & 3 \\ 2 & 1 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [0 \quad 1] \quad x_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad u(t) = 0$$

Laplace transformation alkalmazása:

$$sX(s) - x_0 = AX(s) \rightarrow X(s) = (sI - A)^{-1}x_0 \rightarrow x(t) = \mathfrak{L}^{-1}\{(sI - A)^{-1}\}x_0 = e^{At}x_0$$

$$(sI - A)^{-1} = \frac{1}{(s+1)(s-4)} \cdot \begin{bmatrix} s-1 & 3 \\ 2 & s-2 \end{bmatrix}$$

$$\text{Kimenet: } y(t) = Cx(t) = C \cdot \mathfrak{L}^{-1}\{(sI - A)^{-1}\} \cdot x_0 = \mathfrak{L}^{-1}\{C(sI - A)^{-1}x_0\} = \mathfrak{L}^{-1}\left\{\frac{s-2}{(s+1)(s-4)}\right\} = 0.6e^{-t} + 0.4e^{4t}$$

**Example 8.** (ÁTM megoldása – sebességugrásra)

$$A = \begin{bmatrix} 2 & 3 \\ 2 & 1 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [0 \quad 1] \quad x_0 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad u(t) = t$$

Laplace transformation alkalmazása:

$$sX(s) - x_0 = X(s) + BU(s) \quad \rightarrow \quad X(s) = (sI - A)^{-1}(x_0 + BU(s)) \quad \rightarrow$$

$$x(t) = e^{A(t-t_0)}x_0 + \int_{t_0}^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau$$

Ha  $t_0 = 0$ , akkor  $e^{A(t-t_0)} = e^{At}$

$$e^{At} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\begin{bmatrix} \frac{s-1}{s^2-3s-4} & \frac{3}{s^2-3s-4} \\ \frac{2}{s^2-3s-4} & \frac{s-2}{s^2-3s-4} \end{bmatrix}\right\} = \mathcal{L}^{-1}\left\{\begin{bmatrix} \frac{0.6}{s-4} + \frac{0.4}{s+1} & \frac{0.6}{s-4} - \frac{0.6}{s+1} \\ \frac{0.4}{s-4} - \frac{0.4}{s+1} & \frac{0.4}{s-4} + \frac{0.6}{s+1} \end{bmatrix}\right\}$$

$$e^{At} = \begin{bmatrix} 0.6e^{4t} + 0.4e^{-t} & 0.6e^{4t} - 0.6e^{-t} \\ 0.4e^{4t} - 0.4e^{-t} & 0.4e^{4t} + 0.6e^{-t} \end{bmatrix}$$

$$e^{A(t-\tau)} = \begin{bmatrix} 0.6e^{4(t-\tau)} + 0.4e^{-(t-\tau)} & 0.6e^{4(t-\tau)} - 0.6e^{-(t-\tau)} \\ 0.4e^{4(t-\tau)} - 0.4e^{-(t-\tau)} & 0.4e^{4(t-\tau)} + 0.6e^{-(t-\tau)} \end{bmatrix}$$

$$e^{A(t-\tau)}B = \begin{bmatrix} 1.2e^{4(t-\tau)} - 0.2e^{-(t-\tau)} \\ 0.8e^{4(t-\tau)} + 0.2e^{-(t-\tau)} \end{bmatrix} \rightarrow e^{A(t-\tau)}Bu(\tau) = \begin{bmatrix} 1.2e^{4(t-\tau)}\tau - 0.2e^{-(t-\tau)}\tau \\ 0.8e^{4(t-\tau)}\tau + 0.2e^{-(t-\tau)}\tau \end{bmatrix}$$

Elemenkénti integrálás:

$$\int_0^t c_1 e^{c_2(t-\tau)}\tau d\tau = c_1 e^{c_2 t} \int_0^t e^{-c_2\tau}\tau d\tau = \frac{c_1}{c_2^2}(e^{c_2 t} - c_2 t - 1) \quad (\text{Parciális integrálás})$$

$$\int_0^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau = \begin{bmatrix} 0.075e^{4t} - 0.2e^{-t} - 0.5t + 0.125 \\ 0.05e^{4t} + 0.2e^{-t} - 0.25 \end{bmatrix}$$

$e^{At}x_0$  értéke megegyezik a 2. példában szereplő értékkel, ezt alkalmazva

$$x(t) = \begin{bmatrix} 0.675e^{4t} - 0.8e^{-t} - 0.5t + 0.125 \\ 0.45e^{4t} + 0.8e^{-t} - 0.25 \end{bmatrix}$$

$$y(t) = Cx(t) = 0.45e^{4t} + 0.8e^{-t} - 0.25$$

Az ábrán rendre a három példa megoldása látható.

