

# ROBOTIRÁNYÍTÁS

## 5. előadás

A Laplace-transzformáció alkalmazásai, frekvenciatartomány

Dr. habil. Kovács Levente  
egyetemi docens

[kovacs.levente@nik.uni-obuda.hu](mailto:kovacs.levente@nik.uni-obuda.hu)

Dr. Haidegger Tamás  
egyetemi adjunktus

[haidegger@irob.uni-obuda.hu](mailto:haidegger@irob.uni-obuda.hu)



Élettani  
Szabályozások  
Csoport  
Óbudai Egyetem

## Az előadás témája és célja

Ebben az előadásban bemutatásra kerül a Laplace-transzformáció, mely az irányítástechnikában leggyakrabban alkalmazott függvénytranszformációs eljárás. Szó lesz a transzformáció alapjairól, kapcsolatáról a Fourier-transzformációval, tulajdonságairól és a legfontosabb kapcsolódó tételekről. Bemutatjuk a korábbi előadásokban bemutatott tipikus vizsgálójelek Laplace-transzformáltjait, illetve a leggyakrabban alkalmazott függvényeket idő- és operátortartományban is feltüntető, összefoglaló táblázatot.

Az előadás második részében szó lesz a rendszerek stabilitásának alaptételéről, a lineáris dinamikus rendszerek operátortartományban felírt általános alakjáról, illetve a frekvenciatartomány kapcsolatáról. Végül, egy egyszerű példán keresztül mutatjuk be a kapcsolatot az operátortartomány és a frekvenciatartomány között, illetve annak módszerét, hogyan térhetünk át az egyik reprezentációról a másikra.

## Kulcsszavak

Laplace-transzformáció, tipikus vizsgálójelek, operátortartomány, időtartomány, frekvenciatartomány, határérték-tétel, konvolúciós-tétel, stabilitás, stabilitás határa

## Tartalomjegyzék

1. A Laplace-transzformáció .....	4
1.1. A Laplace-transzformációról általában.....	4
1.2. Konvolúció és határérték.....	5
1.3. Tipikus vizsgálójelek Laplace-transzformáltja .....	5
1.4. Nevezetes függvények Laplace-transzformáltjai .....	7
2. Stabilitás és frekvenciatartomány .....	8
2.1. A stabilitás alaptétele .....	8
2.2 A frekvenciatartomány .....	8

# 1. A Laplace-transzformáció

## 1.1. A Laplace-transzformációról általában

A Laplace-transzformáció során időtartománybeli (időtől függő) függvényeket operátortartománybeli (komplex frekvenciától függő) függvényekké transzformálunk. Előnye, hogy az operátortartományban számos, a változókkal és függvényekkel végzendő művelet (deriválás, konvolúció, stb.) leegyszerűsödik.

A transzformáció csak a pozitív időtengelyen értelmezhető, a transzformálandó függvénynek pedig integrálhatónak kell lennie a  $t \in [0, \infty)$  intervallumban.

A transzformáció formálisan felírva:

$$\mathcal{L}\{f(t)\} = \int_0^{\infty} e^{-st} f(t) dt = F(s), \quad s = j\omega + \sigma \quad (1)$$

A Laplace-transzformáció tehát a Fourier-transzformációból származtatható:

$$\int_0^{\infty} e^{-\sigma t} e^{-j\omega t} f(t) dt = F(s) \leftrightarrow \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j\omega t} f(t) dt = F(j\omega) \quad (2)$$

Az időtartományba való visszatérést az inverz Laplace-transzformációval érhetjük el:

$$\mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{\sigma-j\omega}^{\sigma+j\omega} F(s) e^{st} ds = f(t) \quad (3)$$

*A Laplace-transzformáció fontos tulajdonságai:*

*Differenciálás:* a Laplace-transzformációval a differenciálegyenletek *algebrai egyenletekké* alakíthatók.

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d}{dt} f(t)\right\} = sF(s) - f(0^-) \quad (4)$$

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^2}{dt^2} f(t)\right\} = s^2 F(s) - sf(0^-) - \left.\frac{d}{dt} f(t)\right|_{t=0} \quad (5)$$

*Integrálás:*

$$\mathcal{L}\left\{\int_0^t f(t) dt\right\} = \frac{1}{s} F(s) \quad (6)$$

*Linearitás:*

$$\mathcal{L}^{-1}\{aF(s)\} = a\mathcal{L}^{-1}\{F(s)\} \quad (7)$$

$$\mathcal{L}^{-1}\{F_1(s) + F_2(s)\} = \mathcal{L}^{-1}\{F_1(s)\} + \mathcal{L}^{-1}\{F_2(s)\} \quad (8)$$

*Eltolási tulajdonság:*

$$\mathcal{L}\{f(t-T)\} = F(s)e^{-sT} \quad (9)$$

$$\mathcal{L}\{e^{-at}f(t-T)\} = F(s+a) \quad (10)$$

## 1.2. Konvolúció és határérték

A Laplace-transzformáció két legjelentősebb tétele a következő:

*Konvolúciós tétel:*

$$\mathcal{L}\left\{\int_0^t f_1(\tau)f_2(t-\tau)d\tau\right\} = F_1(s)F_2(s) \quad (11)$$

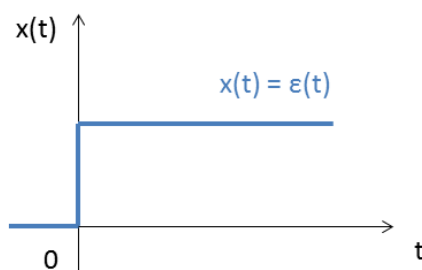
*Határérték-tétel:*

$$\lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) \quad (12)$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s) \quad (13)$$

## 1.3. Tipikus vizsgálójelek Laplace-transzformáltja

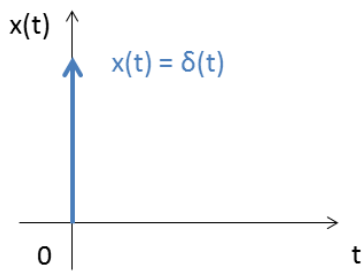
*Egységugrás*



$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\varepsilon(t)\} &= \int_0^{\infty} \varepsilon(t)e^{-st}dt = \\ &= \int_0^{\infty} 1 \cdot e^{-st}dt = \left[-\frac{1}{s}e^{-st}\right]_0^{\infty} = \\ &= -\frac{1}{s} \cdot 0 + \frac{1}{s} \cdot 1 = \frac{1}{s} \end{aligned}$$

$$\varepsilon(t) = \begin{cases} 0, & \text{ha } t < 0 \\ 1, & \text{ha } t > 0 \end{cases}$$

$$\boxed{\mathcal{L}\{\varepsilon(t)\} = \frac{1}{s}}$$

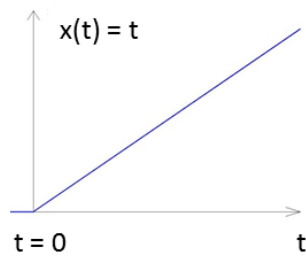
*Dirac-delta*

A Dirac-delta integrálértéke egységnyi, kiterjedése azonban elhanyagolható. Az  $e^{-st}$  függvénnyel megszorozva valójában „kiválasztja” a függvény értékét  $t = 0$  helyen.

$$e^{-st}|_{t=0} = 1$$

$$\mathcal{L}\{\delta(t)\} = 1$$

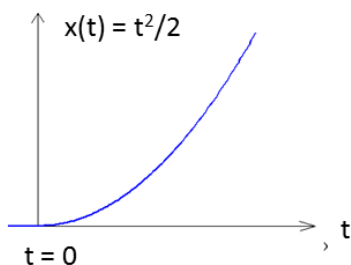
$$\delta(t, T) = \begin{cases} \frac{1}{T}, & \text{ha } 0 < t < T \\ 0 & \text{egyébként} \end{cases}$$

*Egység sebességugrás*

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{x(t)\} &= \int_0^{\infty} t e^{-st} dt = \\ &= \left[ -t \frac{1}{s} e^{-st} \right]_0^{\infty} + \int_0^{\infty} 1 \cdot \frac{1}{s} e^{-st} dt = \\ &= 0 - \frac{1}{s^2} \left[ e^{-st} \right]_0^{\infty} = -\frac{1}{s^2} (0 - 1) = \frac{1}{s^2} \end{aligned}$$

$$x(t) = t$$

$$\mathcal{L}\{t\} = \frac{1}{s^2}$$

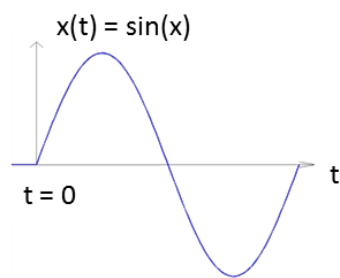
*Egység gyorsulásugrás*

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{x(t)\} &= \int_0^{\infty} t^2 e^{-st} dt = \\ &= \left[ -t^2 \frac{1}{s} e^{-st} \right]_0^{\infty} + \int_0^{\infty} 2t \cdot \frac{1}{s} e^{-st} dt = \\ &= 0 - \frac{2}{s} \int_0^{\infty} t \cdot \frac{1}{s} e^{-st} dt = \frac{2}{s} \left( \frac{1}{s^2} \right) = \frac{2}{s^3} \end{aligned}$$

$$x(t) = t^2$$

$$\mathcal{L}\{t^2\} = \frac{2}{s^3}$$

## Harmonikus gerjesztés



$$x(t) = \sin(\omega t)$$

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\{x(t)\} &= \int_0^{\infty} \sin(\omega t) e^{-st} dt = \\ &= \left[ -\frac{1}{\omega} \cos(\omega t) e^{-st} \right]_0^{\infty} - \int_0^{\infty} \frac{1}{\omega} \cos(\omega t) \cdot s e^{-st} dt = \\ &= \frac{1}{\omega} - \frac{s}{\omega} \left[ \frac{1}{\omega} \sin(\omega t) e^{-st} \right]_0^{\infty} - \frac{s^2}{\omega^2} \int_0^{\infty} \sin(\omega t) \cdot e^{-st} dt\end{aligned}$$

$$\mathcal{L}\{\sin(\omega t)\} = \frac{1}{\omega} - \frac{s^2}{\omega^2} \mathcal{L}\{\sin(\omega t)\}$$

$$\mathcal{L}\{\sin(\omega t)\} = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

## 1.4. Nevezetes függvények Laplace-transzformáltjai

Az irányítástechnikai gyakorlatban leggyakrabban előforduló függvények Laplace-transzformáltjait gyakran táblázatos formában rögzítjük, így könnyen elérhetőek és felhasználhatóak a számításokhoz. Ezeket a függvényeket és transzformáltjaikat az alábbi táblázat foglalja össze.

Időfüggvény	Laplace-transzformált	Időfüggvény	Laplace-transzformált
$F(t), t > 0$	$F(s)$	$\frac{1}{T^2} t e^{-\frac{t}{T}}$	$\frac{1}{(Ts+1)^2}$
$\delta(t)$	1	$\frac{1}{T_1 - T_2} \left( e^{-\frac{t}{T_1}} - e^{-\frac{t}{T_2}} \right)$	$\frac{1}{(T_1 s + 1)(T_2 s + 1)}$
$\delta(t - \tau)$	$e^{-s\tau}$	$\frac{t^n}{n!}$	$\frac{1}{s^{n+1}}$
$1(t)$	$\frac{1}{s}$	$\sin(at)$	$\frac{a}{s^2 + a^2}$
$1(t - \tau)$	$\frac{1}{s} e^{-s\tau}$	$\cos(at)$	$\frac{s}{s^2 + a^2}$
$t$	$\frac{1}{s^2}$	$-\frac{1}{T} \text{sh}\left(\frac{t}{T}\right)$	$\frac{1}{1 - T^2 s^2}$
$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$	$-\frac{1}{T^3} (t-T) e^{-\frac{t}{T}}$	$\frac{s}{(1+Ts)^2}$
$\frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}}$	$\frac{1}{Ts+1}$	$1 - \frac{t+T}{t} e^{-\frac{t}{T}}$	$\frac{1}{s(1+Ts)^2}$
$1 - e^{-\frac{t}{T}}$	$\frac{1}{s(Ts+1)}$	$T \left( e^{-\frac{t}{T}} + \frac{t}{T} - 1 \right)$	$\frac{1}{s^2(1+Ts)}$

1. táblázat: Nevezetes függvények Laplace-transzformáltjai

## 2. Stabilitás és frekvenciatartomány

### 2.1. A stabilitás alaptétele

Egy zárt hatásláncú, lineáris dinamikus rendszer átviteli függvénye felírható a következő formában:

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{W_0(s)}{1 + W_0(s)} = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} \quad (14)$$

$a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0$  a rendszer *karakterisztikus polinomja*

A  $a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0 = 0$  egyenlet megoldásai a rendszer pólusai:

$$p_i, i = 1 \dots n$$

A stabilitás feltétele, hogy a rendszer pólusainak valós része negatív legyen, azaz

$$\operatorname{Re}\{p_i\} < 0, i = 1 \dots n$$

*Megjegyzés*

$\operatorname{Re}\{p_i\} = 0$  esetén a rendszer a stabilitás határára kerül. Ilyenek például a csillapítással nem rendelkező rendszerek.

### 2.2 A frekvenciatartomány

A frekvenciatartomány bevezetésének célja a rendszer átfogóbb értelmezése, stabilitásvizsgálat. Lényege, hogy a Laplace-transzformációban használt  $s$  operátort komplex frekvenciával helyettesítjük:

$$s = j\omega \quad (15)$$

Az áttérés eredményeképp az átviteli függvény komplex szám lesz, melyet a komplex síkon annak *nagyságával* (abszolút érték) és *irányával* jellemezhetünk,  $\omega$  körfrekvencia függvényében.

$$W(s) \rightarrow W(j\omega) \quad (16)$$

$$W(j\omega) = \operatorname{Re}\{W(j\omega)\} + j\operatorname{Im}\{W(j\omega)\} \quad (17)$$



A komplex síkon a következőképpen írható fel a függvény:

$$W(j\omega) = |W(j\omega)|e^{j\arg\{W(j\omega)\}} \quad (18)$$

$$|W(j\omega)| = \sqrt{\operatorname{Re}\{W(j\omega)\}^2 + \operatorname{Im}\{W(j\omega)\}^2} \quad (19)$$

$$\arg\{W(j\omega)\} = \arctan \frac{\operatorname{Im}\{W(j\omega)\}}{\operatorname{Re}\{W(j\omega)\}} \quad (20)$$

*Példa:* áttérés frekvenciatartományba

$$W(s) = \frac{s}{s+2} \quad (21)$$

$$\begin{aligned} W(j\omega) &= \frac{j\omega}{j\omega+2} = \frac{j\omega}{j\omega+2} \frac{j\omega-2}{j\omega-2} = \frac{j\omega(j\omega-2)}{(j\omega+2)(j\omega-2)} = \frac{-\omega^2-2j\omega}{(j\omega)^2+2^2} = \\ &= \frac{(-\omega^2)+j(-2\omega)}{-\omega^2+4} \end{aligned} \quad (22)$$

$$W(j\omega) = \frac{\omega^2}{4-\omega^2} + j \frac{2\omega}{4-\omega^2} \quad (23)$$

$$|W(j\omega)| = \left( \frac{\omega^2}{4-\omega^2} \right)^2 + \left( \frac{2\omega}{4-\omega^2} \right)^2 = \frac{\omega^4+4\omega^4}{(4-\omega^2)^2} \quad (24)$$

$$\arg\{W(j\omega)\} = \arctan \frac{\frac{2\omega}{4-\omega^2}}{\frac{\omega^2}{4-\omega^2}} = \arctan \left( \frac{2}{\omega} \right) \quad (25)$$

## Az előadás összefoglalása

Ebben az előadásban bemutatásra kerül a Laplace-transzformáció, melyet a kurzus következő fejezeteiben intenzíven használunk majd. Láthattuk, hogyan térhetünk át időtartományból operátortartományba, és vissza. Elmondható tehát, hogy a Laplace-transzformáció egy biztos, kényelmes átmenetet jelent az időtartományban könnyen értelmezhető, de a számításokat nehezítő kifejezések, és az absztrakt, de az időtartománybeli függvényeket algebrai egyenletekké alakító operátortartomány között. Láthattuk, hogy a stabilitás alaptétele operátortartományban igen egyszerű és könnyen értelmezhető. Végül bemutattuk, hogyan lehet egy rendszer viselkedését leírni a frekvenciatartományban.

## Ellenőrző kérdések

1. Hogyan írható fel egy időtartománybeli függvény operátortartományban és fordítva? Mikor nem alkalmazható a Laplace-transzformáció?
2. Mik az egyes tipikus vizsgálójelek Laplace-transzformáltjai? Miért szükséges ezeknek a jeleknek az operátortartománybeli alakját is ismernünk?
3. Mi a stabilitás alaptétele? Mit jelent az, hogy egy feltétel szükséges/elégletes?
4. Mi a különbség az időtartomány, operátortartomány és a frekvenciatartomány között? Mi jelenti az átmenetet az egyes felírások között?
5. Egy függvény milyen jellemzőit ismerhetjük meg a frekvenciatartományban való felírással? Mi a változó paraméter?