

# ÉRZÉKELŐK ÉS BEAVATKOZÓK II.

## 3. DC MOTOROK

### DINAMIKUS MODELLEZÉS



**Dr. Soumelidis Alexandros**

**2020.02.26.**



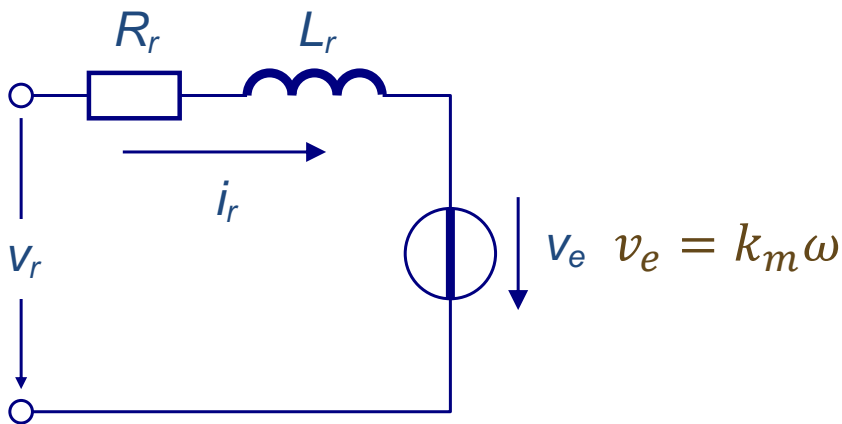
BME KÖZLEKEDÉSMÉRNÖKI ÉS JÁRMŰMÉRNÖKI KAR  
32708-2/2017/INTFIN SZÁMÚ EMMI ÁLTAL TÁMOGATOTT TANANYAG

# A DC-motor dinamikus leírása

## Villamos egyenlet

a feszültség hurokra alkalmazott Kirchoff törvény

$$L_r \frac{di_r}{dt} + R_r i_r = v_r(t) - k_m \omega$$



- $v_r$  - a forgórész kapocsfeszültsége
- $i_r$  - a forgórész árama
- $R_r$  - a forgórész villamos ellenállása
- $L_r$  - a forgórész inuktivitása
- $\omega$  - a motor fordulatszáma (szögsebesség)
- $J_r$  - a forgórész tehetetlenségi nyomatéka
- $k_m$  - nyomatéktényező
- $\mu_m$  - viszkózus súrlódási tényező
- $v_e$  - elektromotoros erő - indukált feszültség
- $T_m$  - a motor által kifejtett nyomaték

## Mechanikai egyenlet:

a forgásra vonatkozó Newton törvény

$$J_r \frac{d\omega}{dt} + \mu_m \omega = k_m i_r \quad T_m = k_m i_r$$



# A DC-motor dinamikus leírása

Elsőrendű differenciálegyenlet rendszer



Állapotterez leírás

$$J_r \frac{d\omega}{dt} + \mu_m \omega = k_m i_r$$

$$\frac{d}{dt} \omega = -\frac{\mu_m}{J_r} \omega + \frac{k_m}{J_r} i_r$$

$$L_r \frac{di_r}{dt} + R_r i_r = v_r(t) - k_m \omega$$

$$\frac{d}{dt} i_r = -\frac{k_m}{L_r} \omega - \frac{R_r}{L_r} i_r + \frac{1}{L_r} v_v(t)$$

Állapotváltozók: szögsebesség és áram

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \omega \\ i \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{\mu_m}{J_r} & \frac{k_m}{J_r} \\ \frac{k_m}{L_r} & -\frac{R_r}{L_r} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega \\ i \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ \frac{1}{L} \end{bmatrix} v_r$$

$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \omega \\ i \end{bmatrix}$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{Ax} + \mathbf{Bv}$$

$$\mathbf{y} = \mathbf{Cx}$$



A kimeneti egyenlet lehet pl.:

$$y = [1 \quad 0] \begin{bmatrix} \omega \\ i \end{bmatrix}$$

Ez esetben a kimenet:  
a szögsebesség

# A DC-motor dinamikus leírása

Átviteli (transzfer) függvény származtatása:

A Laplace-transzformáció alkalmazása

$$J_r \frac{d\omega}{dt} + \mu_m \omega = k_m i_r$$

$$(J_r s + \mu_m) \Omega(s) = k_m I_r(s)$$

$$L_r \frac{di_r}{dt} + R_r i_r = v_r(t) - k_m \omega$$

$$(L_r s + R_r) I_r(s) = V_r(s) - k_m \Omega(s)$$

Kifejezzük  $\Omega(s)$ -t és  $I_r(s)$ -t ...



# A DC-motor dinamikus leírása

$$(J_r s + \mu_m)\Omega(s) = k_m I_r(s)$$

Az 1. egyenletből:

$$(L_r s + R_r)I_r(s) = V_r(s) - k_m \Omega(s) \quad I_r(s) = \frac{J_r s + \mu_m}{k_m} \Omega(s)$$

Behelyettesítve a 2. egyenletbe:

$$\Omega(s) = \frac{k_m}{(J_r s + \mu_m)(L_r s + R_r) + k_m^2} V_r(s)$$

$$\Omega(s) = \frac{k_m}{J_r L_r s^2 + (J_r R_r + L_r \mu_m)s + R_r \mu_m + k_m^2} V_r(s)$$

$$\Omega(s) = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2} \cdot V_r(s)$$



# A DC-motor dinamikus leírása

$$(J_r s + \mu_m)\Omega(s) = k_m I_r(s)$$

Az 1. egyenletből:

$$(L_r s + R_r)I_r(s) = V_r(s) - k_m \Omega(s) \quad \Omega(s) = \frac{k_m}{J_r s + \mu_m} I_r(s)$$

Behelyettesítve  
a 2. egyenletbe:

$$(L_r s + R_r)I_r(s) = V_r(s) - \frac{k_m^2}{J_r s + \mu_m} I_r(s)$$

$$I_r(s) = \frac{J_r s + \mu_m}{(J_r s + \mu_m)(L_r s + R_r) + k_m^2} V_r(s)$$

$$I_r(s) = \frac{J_r s + \mu_m}{J_r L_r s^2 + (J_r R_r + L_r \mu_m)s + R_r \mu_m + k_m^2} V_r(s)$$

$$I_r(s) = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1 + \frac{J_r}{\mu_m} s}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2} \cdot V_r(s)$$



# Átviteli függvények

A szögsebességre vonatkozó átviteli függvény:

$$W_{\Omega/V}(s) = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2}$$

A motoráramra vonatkozó átviteli függvény:

$$W_{I/V}(s) = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1 + \frac{J_r}{\mu_m} s}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2}$$

Az áram szoros összefüggésben van a nyomatékkal:  $T_m = k_m I_r$

$$W_{T/V}(s) = \frac{k_m^2}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1 + \frac{J_r}{\mu_m} s}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2}$$



# $\Omega$ -átviteli függvény

A szögsebességre vonatkozó átviteli függvény:

$$W(s) = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2} s + \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2} s^2}$$

Másodrendű aluláteresztő alaptag:

Erősítés (gain) –  $G$

Törésponti frekvencia –  $\omega_0$

Csillapítás –  $\zeta$

$$W(s) = G \cdot \frac{1}{1 + \frac{2\zeta}{\omega_0} s + \frac{s^2}{\omega_0^2}}$$

$$G = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2}$$

$$\zeta = \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{\sqrt{J_r R_r (R_r \mu_m + k_m^2)}}$$

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{R_r \mu_m + k_m^2}{J_r L_r}}$$





# Az átviteli függvény pólusai

Az átviteli függvény pólusai:  $s^2 + 2\zeta\omega_0s + \omega_0^2 = 0$  gyökei

$$p_{1,2} = \frac{-2\zeta\omega_0 \pm \sqrt{4\zeta^2\omega_0^2 - 4\omega_0^2}}{2} = \frac{-2\zeta\omega_0 \pm 2\omega_0\sqrt{\zeta^2 - 1}}{2} = \left(-\zeta \pm \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)\omega_0$$

Behelyettesítve a fizikai paramétereket:

$$p_{1,2} = \left( -\frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{\sqrt{J_r R_r (R_r \mu_m + k_m^2)}} \pm \sqrt{\left( \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{\sqrt{J_r R_r (R_r \mu_m + k_m^2)}} \right)^2 - 1} \right) \sqrt{\frac{R_r \mu_m + k_m^2}{J_r L_r}}$$

$$p_{1,2} = \frac{-(J_r R_r + L_r \mu_m) \pm \sqrt{(J_r R_r + L_r \mu_m)^2 - 4(R_r \mu_m + k_m^2)J_r L_r}}{2J_r L_r}$$

A pólusok lehetnek **valósak**, vagy alkothatnak **konjugált komplex párt**.



# Az átviteli függvény pólusai

Valós pólusok:  $(J_r R_r + L_r \mu_m)^2 - 4(R_r \mu_m + k_m^2) J_r L_r \geq 0$

kis átalakítás után  $(J_r R_r - L_r \mu_m)^2 - 4k_m^2 J_r L_r \geq 0$

$$p_{1,2} = \frac{-(J_r R_r + L_r \mu_m) \pm \sqrt{(J_r R_r + L_r \mu_m)^2 - 4(R_r \mu_m + k_m^2) J_r L_r}}{2J_r L_r}$$

$$(J_r R_r + L_r \mu_m) > \sqrt{(J_r R_r + L_r \mu_m)^2 - 4(R_r \mu_m + k_m^2) J_r L_r}$$

$$(J_r R_r + L_r \mu_m)^2 > (J_r R_r + L_r \mu_m)^2 - 4(R_r \mu_m + k_m^2) J_r L_r$$

$$0 > -4(R_r \mu_m + k_m^2) J_r L_r$$

Negatív értékű  
valós pólusok:  
a stabilitás teljesül.

Határhelyzetben:  $(J_r R_r - L_r \mu_m)^2 - 4k_m^2 J_r L_r = 0$

kétszeres multiplicitású pólus  $p_{1,2} = -\frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{2J_r L_r}$

Negatív értékű valós pólusok: a stabilitás teljesül.



# Az átviteli függvény pólusai

Konjugált komplex póluspár:  $(J_r R_r - L_r \mu_m)^2 - 4k_m^2 J_r L_r < 0$

$$p_{1,2} = \frac{-(J_r R_r + L_r \mu_m) \pm i\sqrt{4(R_r \mu_m + k_m^2)J_r L_r - (J_r R_r + L_r \mu_m)^2}}{2J_r L_r}$$

A pólusok valós része negatív: a stabilitás teljesül.

Valós pólusok:

Konjugált komplex póluspár:

– mivel a stabilitás garantált –

aperiodikus beállítás

csillapodó periodikus beállítás

Megjegyzés: a DC motorok fizikai kialakítása folytán a nyílthurkú átviteli függvényük függvényük pólusai a gyakorlatban *valósak*.



# Példa: egy DC motor paramétere

## FAULHABER 1724 006 SR típusú motor

$k_m$  a motorra vonatkozó nyomatéktényező  $6.59 \cdot 10^{-3} \frac{N \cdot m}{A}$

$R_r$  a forgórész elektromos ellenállása  $3.41 \Omega$

$L_r$  a forgórész induktivitása  $75 \cdot 10^{-6} H$

$J_r$  a forgórész tehetetlenségi nyomatéka  $1g \cdot cm^2 = 10^{-7} kg \cdot m^2$

Számítás útján meghatározható:

$\mu_m$  a forgórész és állórész között ható viszkózus súrlódási tényező  $1.9987 \cdot 10^{-9} N \cdot m \cdot s$

További jellemző adatok:

$\omega_{max}$  üresjárási (maximális) fordulatszáma  $8600 rpm \cong 900 \frac{rad}{s}$

$v_{nom}$  nominális elektromos kapcsolófeszültség  $6V$

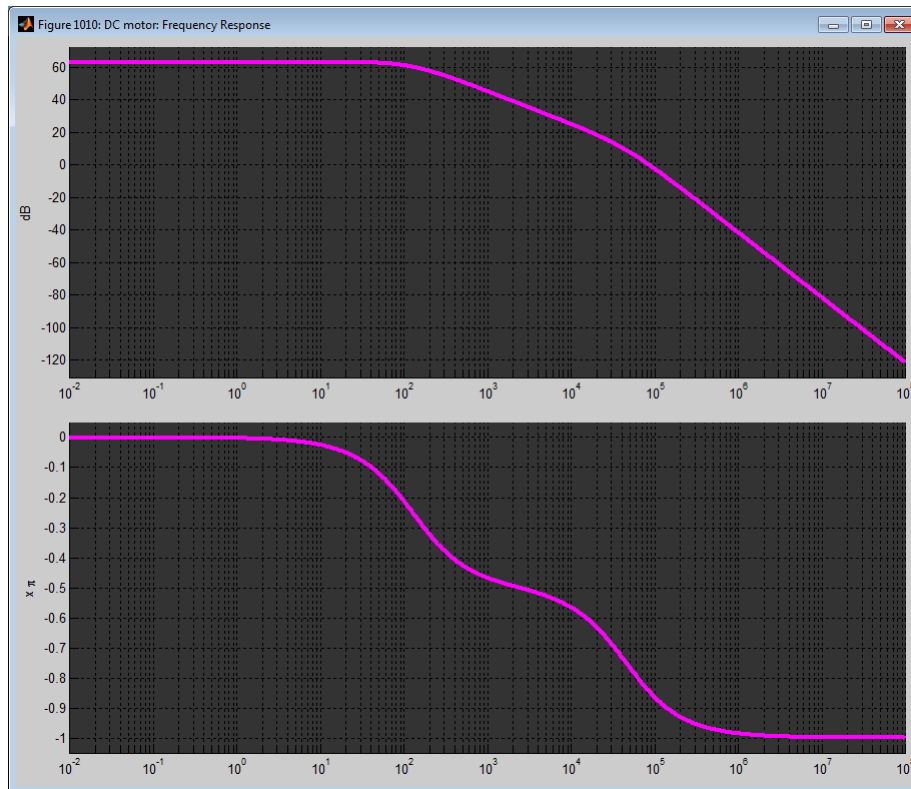
$I_0$  üresjárási áram  $20mA$

$T_{fr}$  súrlódási nyomaték  $0.13mN \cdot m$

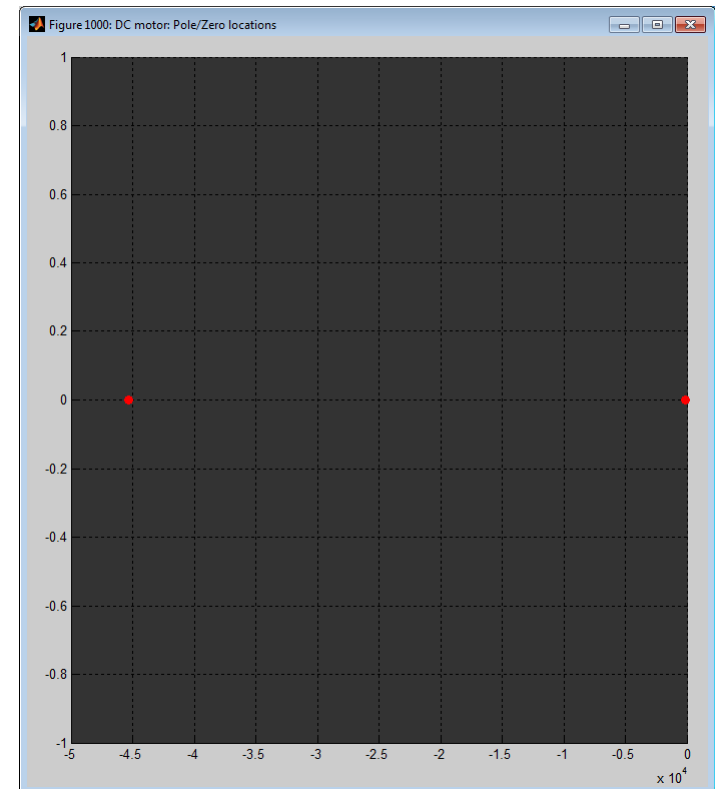


# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Nominális modell: 2 valós pólus



Bode diagram

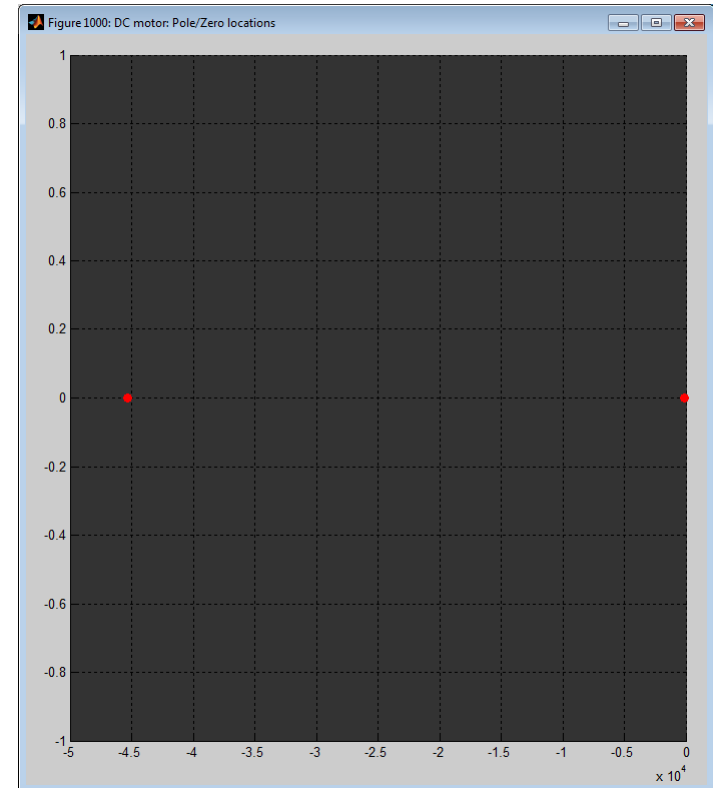
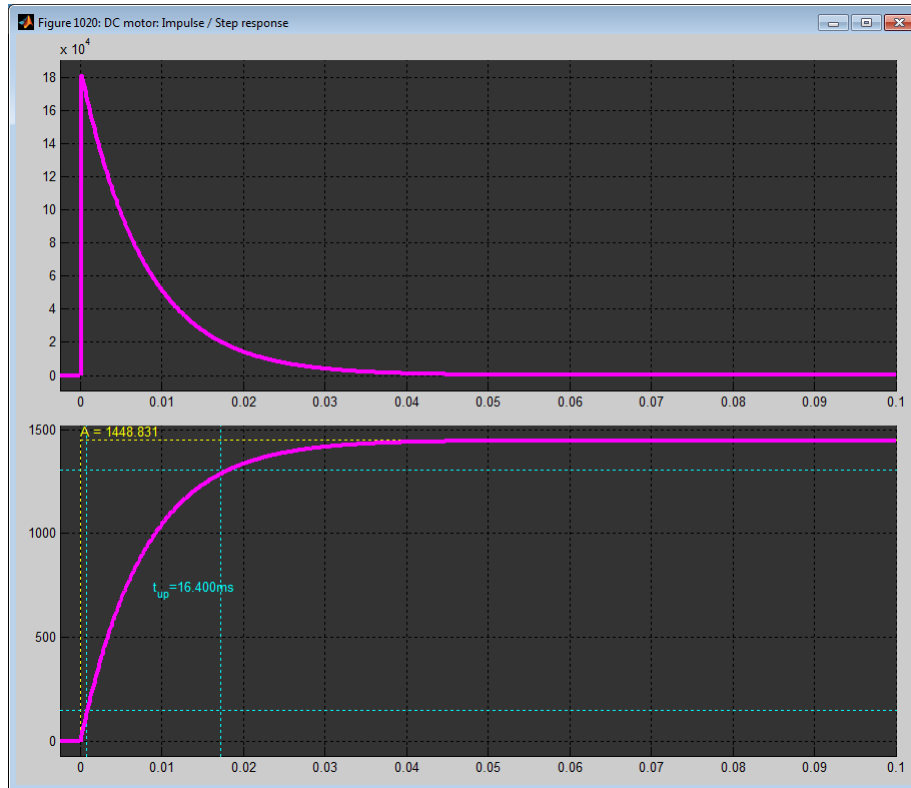


Pólusok



# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Nominális modell: 2 valós pólus



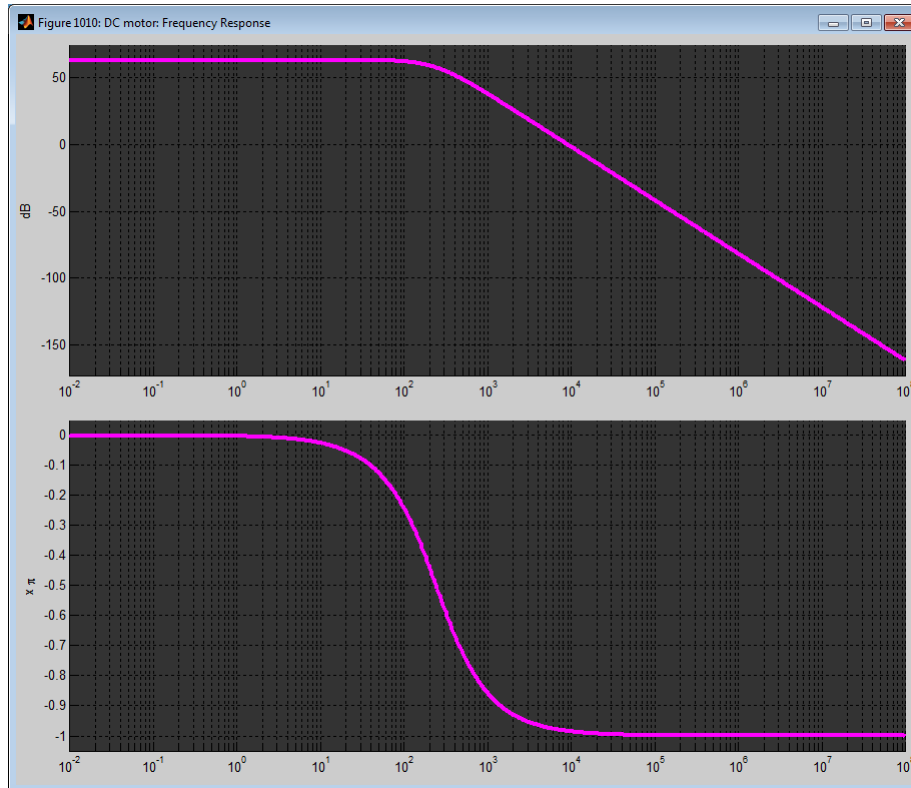
Impulzusválasz,  
egységugrás-válasz

Pólusok

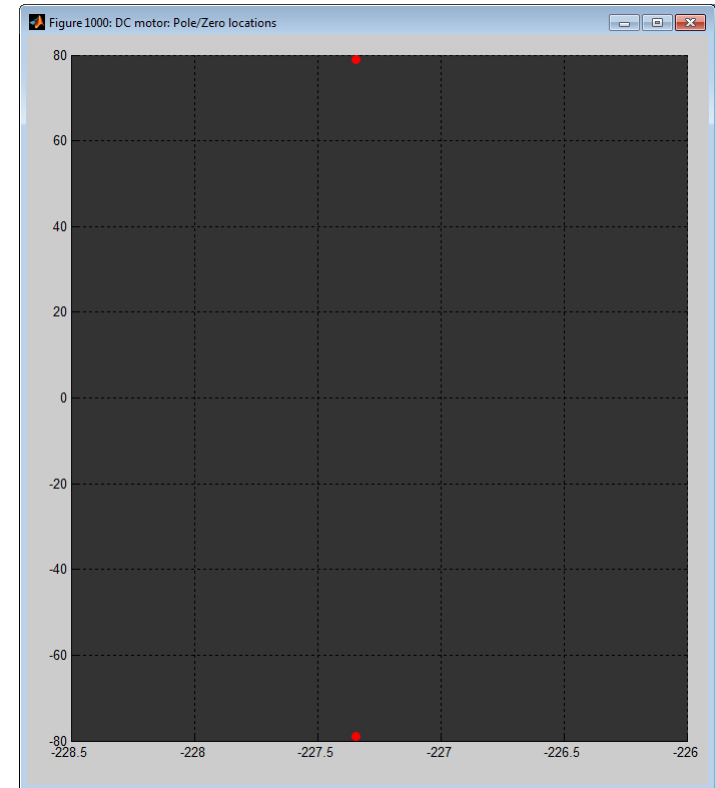


# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Elhangolt modell ( $L_r \times 10$ ): konjugált komplex póluspár



Bode diagram

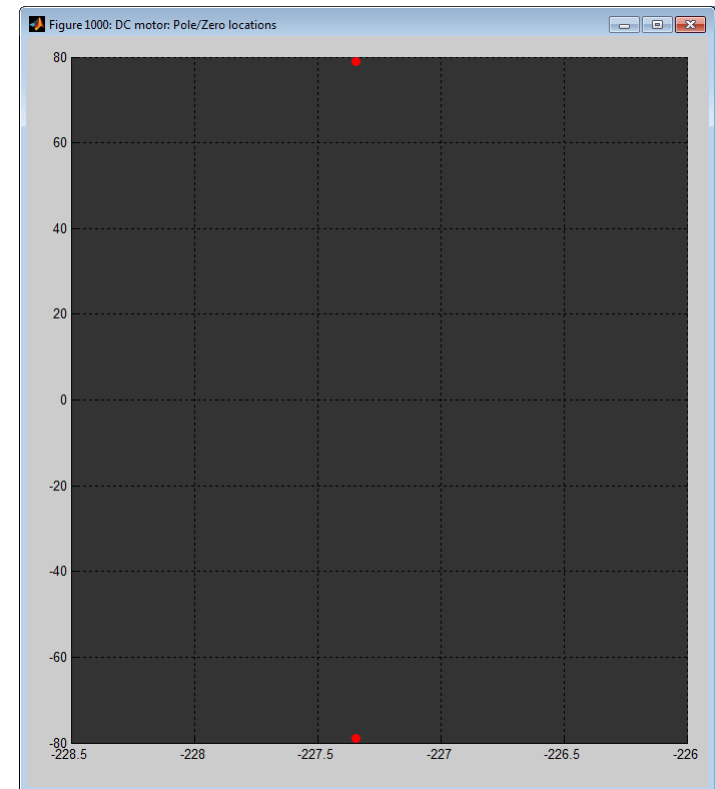
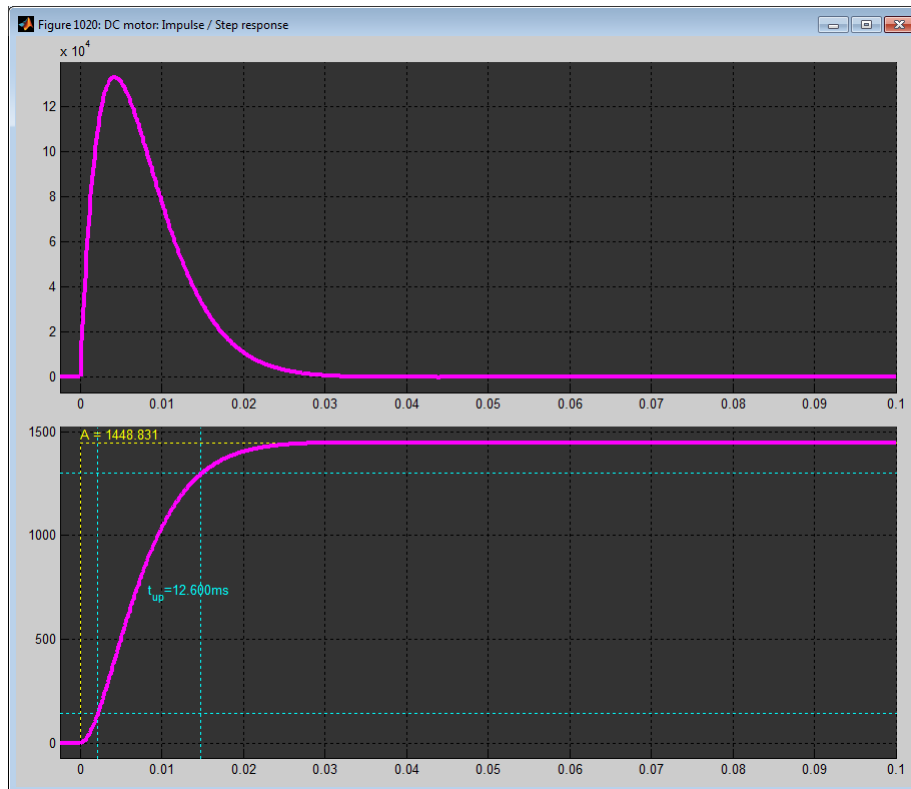


Pólusok



# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Elhangolt modell ( $L_r \times 10$ ): konjugált komplex póluspár



Impulzusválasz,  
egységugrás-válasz

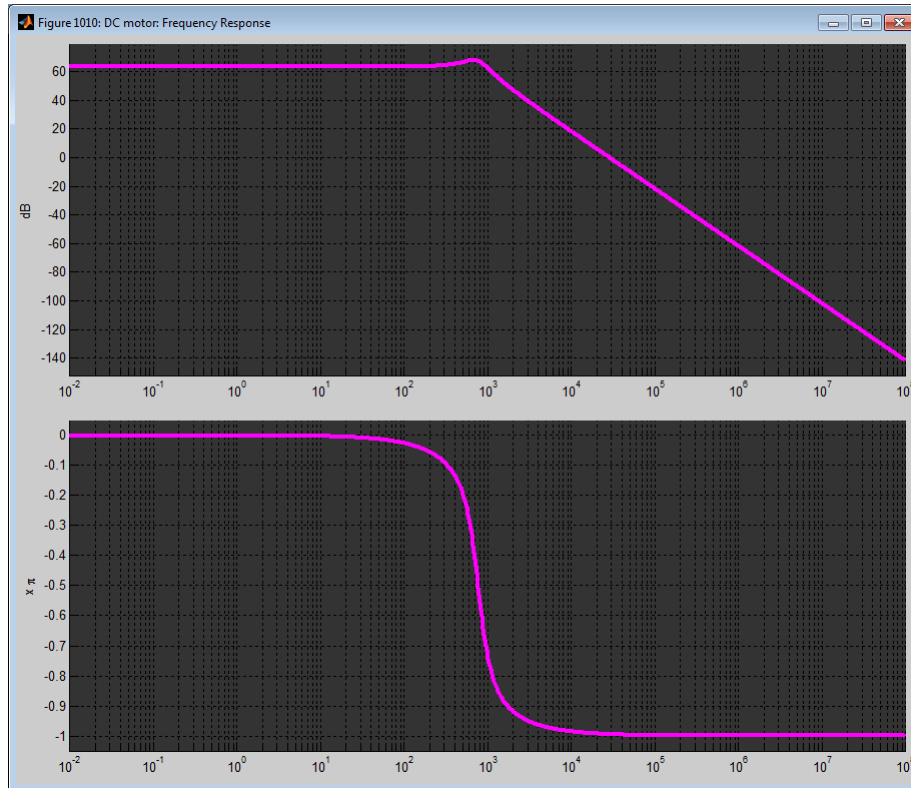
Pólusok



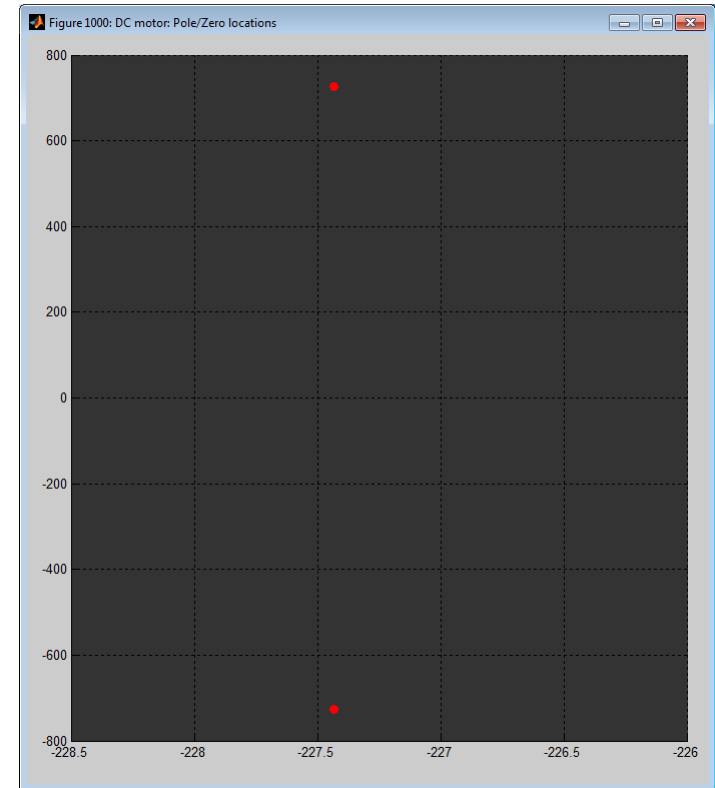


# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Elhangolt modell ( $J_r / 10$ ): konjugált komplex póluspár



Bode diagram

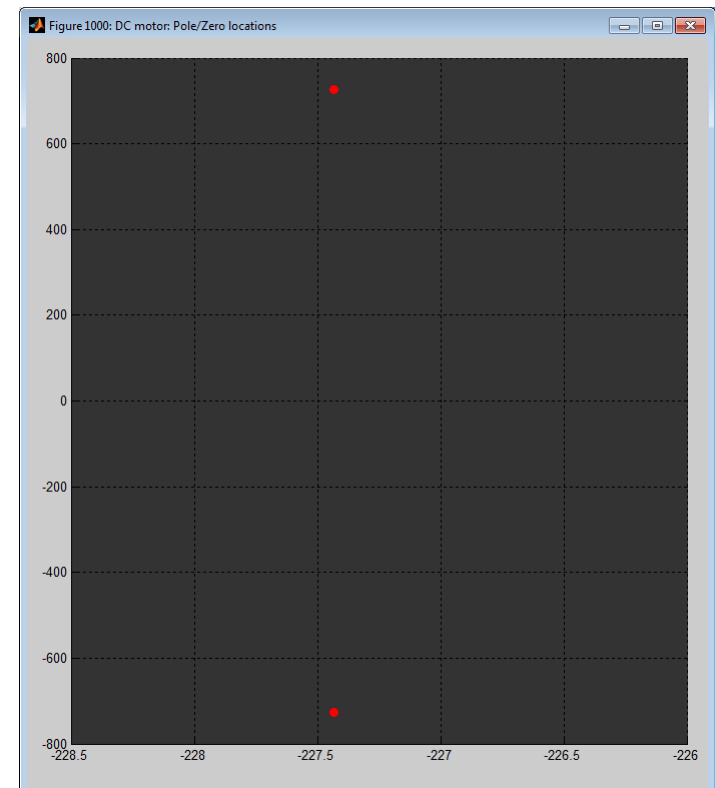
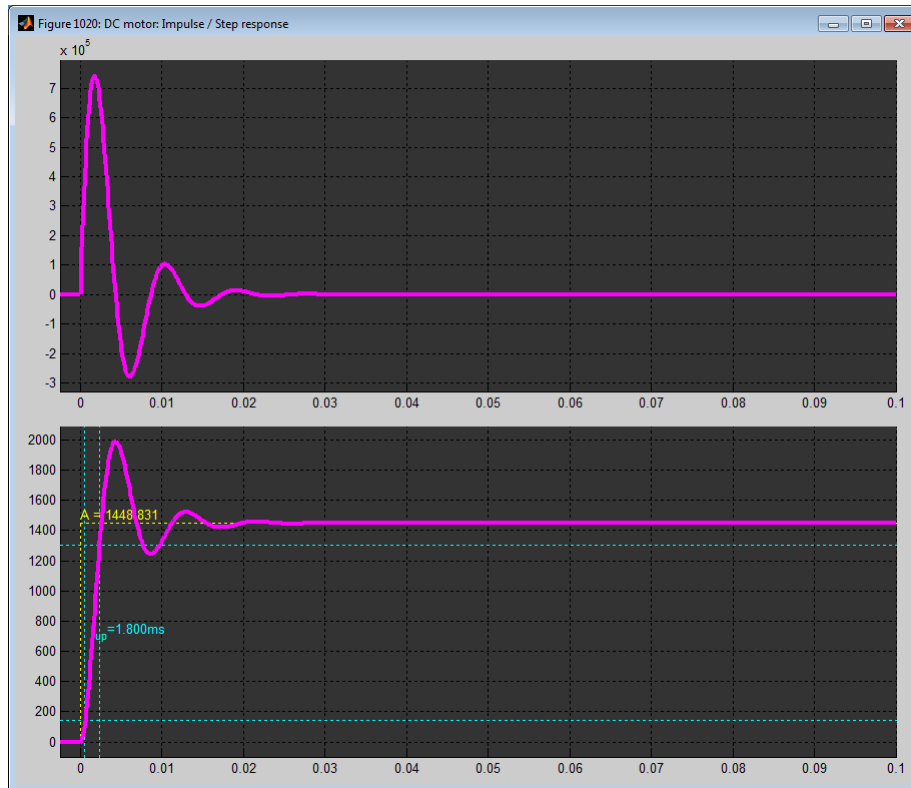


Pólusok



# Példa: egy DC motor átviteli függvénye

Elhangolt modell ( $J_r / 10$ ): konjugált komplex póluspár



Impulzusválasz,  
egységugrás-válasz

Pólusok



# A paraméterek meghatározása

Identifikáció: black-box modell alkalmazásával - mérések útján

$$W(s) = G \cdot \frac{1}{1 + bs + as^2} \quad G, a, b \text{ paraméterek becsülhetők}$$

Mérés:

- Ismert bemeneti jellel gerjeszteni (pl. ugrás, ugrások sorozata, szinuszos, periodikus jel, stb.) és mérni a kimenetet.
- Tetszőleges bemeneti-kimeneti jelek mérése (I/O identifikáció).

Identifikációs eljárások:

- Görbeillesztés, least-square eljárások.
- AR, ARX, ARMA, ARMAX modellillesztések.
- Subspace (altér) módszerek.

⇒ pl. Matlab® System Identification Toolbox™



# A paraméterek meghatározása

A fizikai paraméterek meghatározása:

$$G = \frac{k_m}{R_r \mu_m + k_m^2}$$

$k_m, \mu_m, J_r, R_r, L_r$  - 5 paraméter, 3 egyenlet

$$b = \frac{J_r R_r + L_r \mu_m}{R_r \mu_m + k_m^2}$$

$R_r, L_r$  - katalógusadatok, ill. egyszerű módszerrel megmérhetők

$$a = \frac{J_r L_r}{R_r \mu_m + k_m^2}$$

$k_m, \mu_m, J_r$  az egyenletek megoldásaként meghatározható

$$k_m = \frac{L_r^2 - b L_r R_r + a R_r^2}{L_r^2 G}$$

A megoldás (nem részletezve):

$$\mu_m = \frac{(b L_r - a R_r)(L_r^2 - b L_r R_r + a R_r^2)}{L_r^4 G^2}$$

$$J_r = a \frac{L_r^2 - b L_r R_r + a R_r^2}{L_r^3 G^2}$$



# BUDAPESTI MŰSZAKI ÉS GAZDASÁGTUDOMÁNYI EGYETEM

Dr. Soumelidis Alexandros



*email: [soumelidis@sztaki.hu](mailto:soumelidis@sztaki.hu)*



**BME KÖZLEKEDÉSMÉRNÖKI ÉS JÁRMŰMÉRNÖKI KAR**  
**32708-2/2017/INTFIN SZÁMÚ EMMI ÁLTAL TÁMOGATOTT TANANYAG**