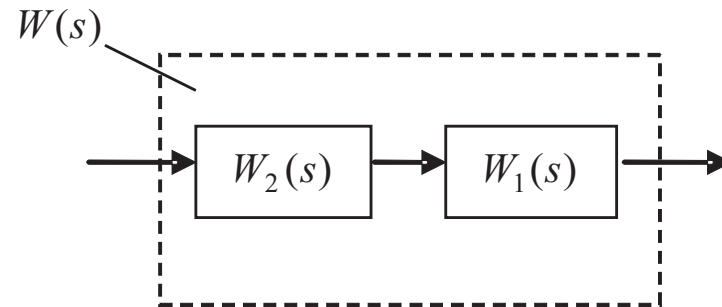


# Szabályozástechnika

## Tantermi gyakorlat 2

## Soros kapcsolás

$$W(s) = W_1(s)W_2(s)$$



2.1. ábra. Két alrendszer soros kapcsolása

$$W(s) = \frac{num}{den}$$

$$W_1(s) = \frac{num1}{den1}$$

$$W_2(s) = \frac{num2}{den2}$$

CST:

```
[num,den]=series(num1,den1,num2,den2);
```

Konvolúcióval:

```
num=conv(num1,num2); den=conv(den1,den2);
```

LTI1:  $W1=tf(num1,den1)$ ;  $W2=tf(num2,den2)$ ;

```
W=series(W1,W2);
```

```
num=W.num{1}; den=W.den{1};
```

LTI2:  $W1=tf(num1,den1)$ ;  $W2=tf(num2,den2)$ ;

```
W=W1*W2;
```

```
num=W.num{1}; den=W.den{1};
```



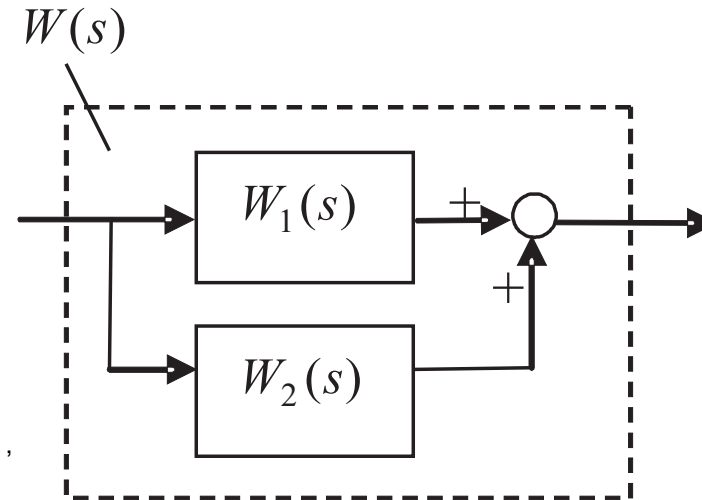
## Párhuzamos

$$W(s) = W_1(s) + W_2(s)$$

$$W(s) = \frac{num}{den}$$

$$W_1(s) = \frac{num1}{den1}$$

$$W_2(s) = \frac{num2}{den2}$$



CST függvénnyel:

```
[num,den]=parallel(num1,den1,num2,den2);
```

LTI1:

```
W1=tf(num1,den1); W2=tf(num2,den2);
```

```
W=parallel(W1,W2);
```

```
num=W.num{1}; den=W.den{1};
```

LTI2: 

```
W1=tf(num1,den1); W2=tf(num2,den2); W=W2+W1;
```

```
num=W.num{1}; den=W.den{1};
```

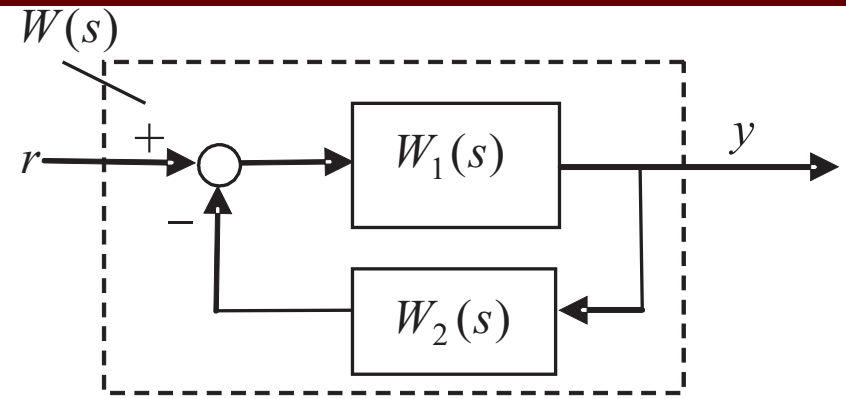


## Visszacsatolás

$$y(s) = W_1(s)[r(s) - W_2(s)y(s)]$$

$$[1 + W_1(s)W_2(s)]y(s) = W_1(s)r(s)$$

$$W(s) = \frac{y(s)}{r(s)} = \frac{W_1(s)}{\underbrace{1 + W_1(s)W_2(s)}_{W_0(s)}} =: \frac{W_1(s)}{1 + W_0(s)}$$



- CST függvényhjel:

```
[num, den] = feedback(num1, den1, num2, den2, sign);
```

- LTI:  $W1 = tf(num1, den1);$

```
W2 = tf(num2, den2);
```

```
W = feedback(sys1, sys2, sign);
```

```
num = W.num{1}; den = W.den{1};
```

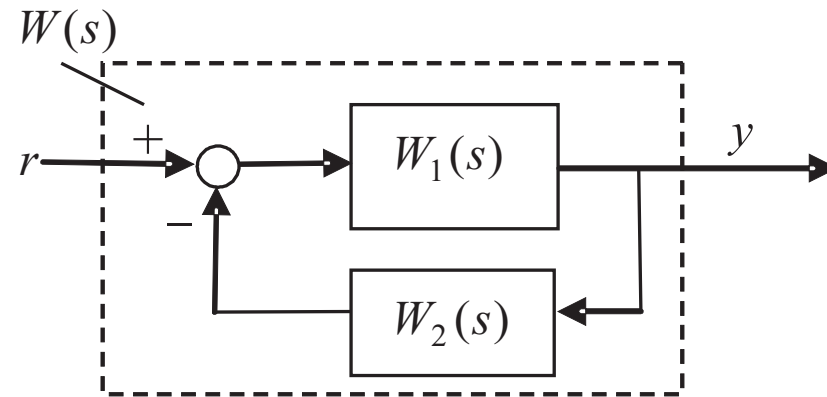
$$W(s) = \frac{num}{den}$$

$$W_1(s) = \frac{num1}{den1}$$

$$W_2(s) = \frac{num2}{den2}$$

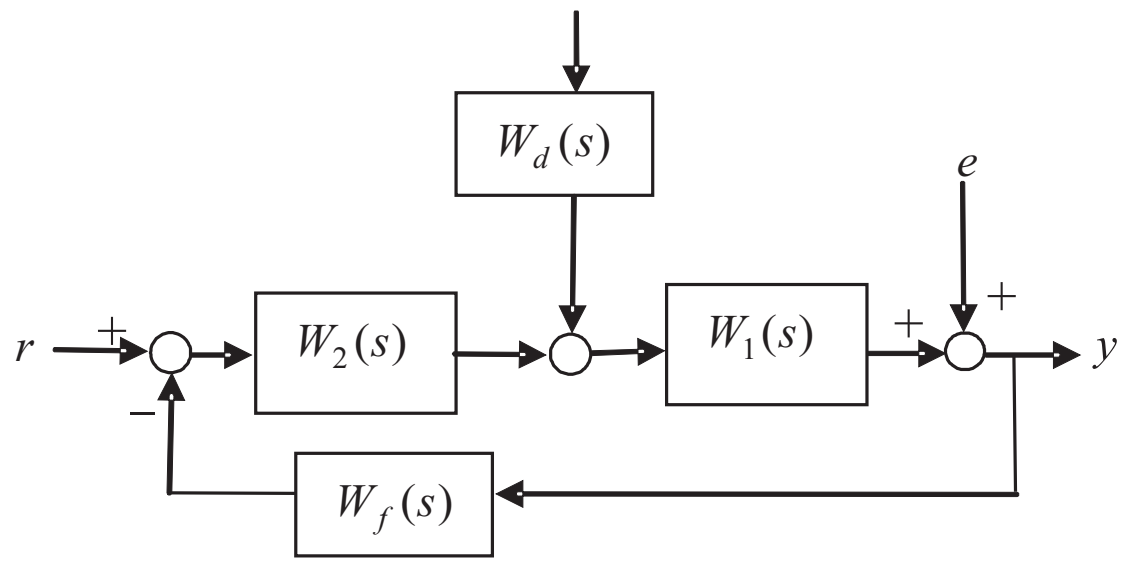


## Visszacsatolás



$$W(s) = \frac{W_1(s)}{1 + W_0(s)} \text{ =''előre vezető ág/(1 plusz a hurok)''}$$

# Eredő átviteli függvény meghatározása



$$W_{yr} = \frac{W_1 W_2}{1 + W_1 W_2 W_f}$$

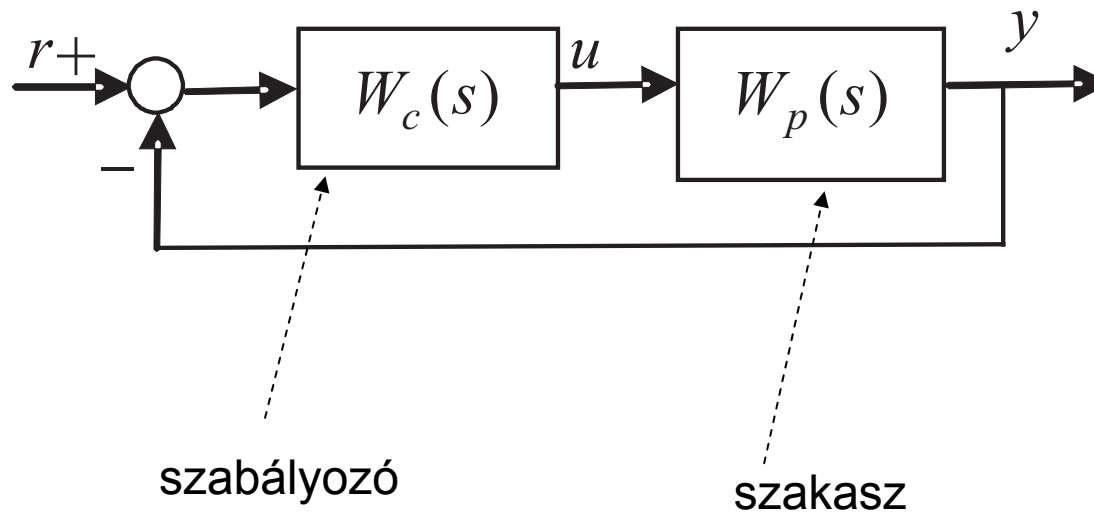
$$W_{ye} = \frac{1}{1 + W_1 W_2 W_f}$$

$$W_{yd} = \frac{W_1 W_d}{1 + W_1 W_2 W_f}$$

$$Y(s) = W_{yr}(s)R(s) + W_{yd}(s)D(s) + W_{ye}(s)E(s)$$



## A zárt minta rendszer



## A szakasz

$$W_p(s) = \frac{A}{(1 + sT_1)(1 + sT_2)(1 + sT_3)}$$

$$A = 5$$

$$T_1 = 10 \text{ sec}$$

$$T_2 = 4 \text{ sec}$$

$$T_3 = 1 \text{ sec}$$

```
% Szakasz Átviteli függvény
A=5; T1=10; T2=4; T3=1;
numps=A;
denps=conv(conv([T1 1],[T2 1]),[T3 1]);
sysp_tf=tf(numps,denps)
```

```
sysp_tf.num{1}
sysp_tf.den{1}
```

```
sysp_zpk=zpk(sysp_tf)
```

```
sysp_ss=ss(sysp_tf)
```

$$s_1 = -\frac{1}{T_1}$$

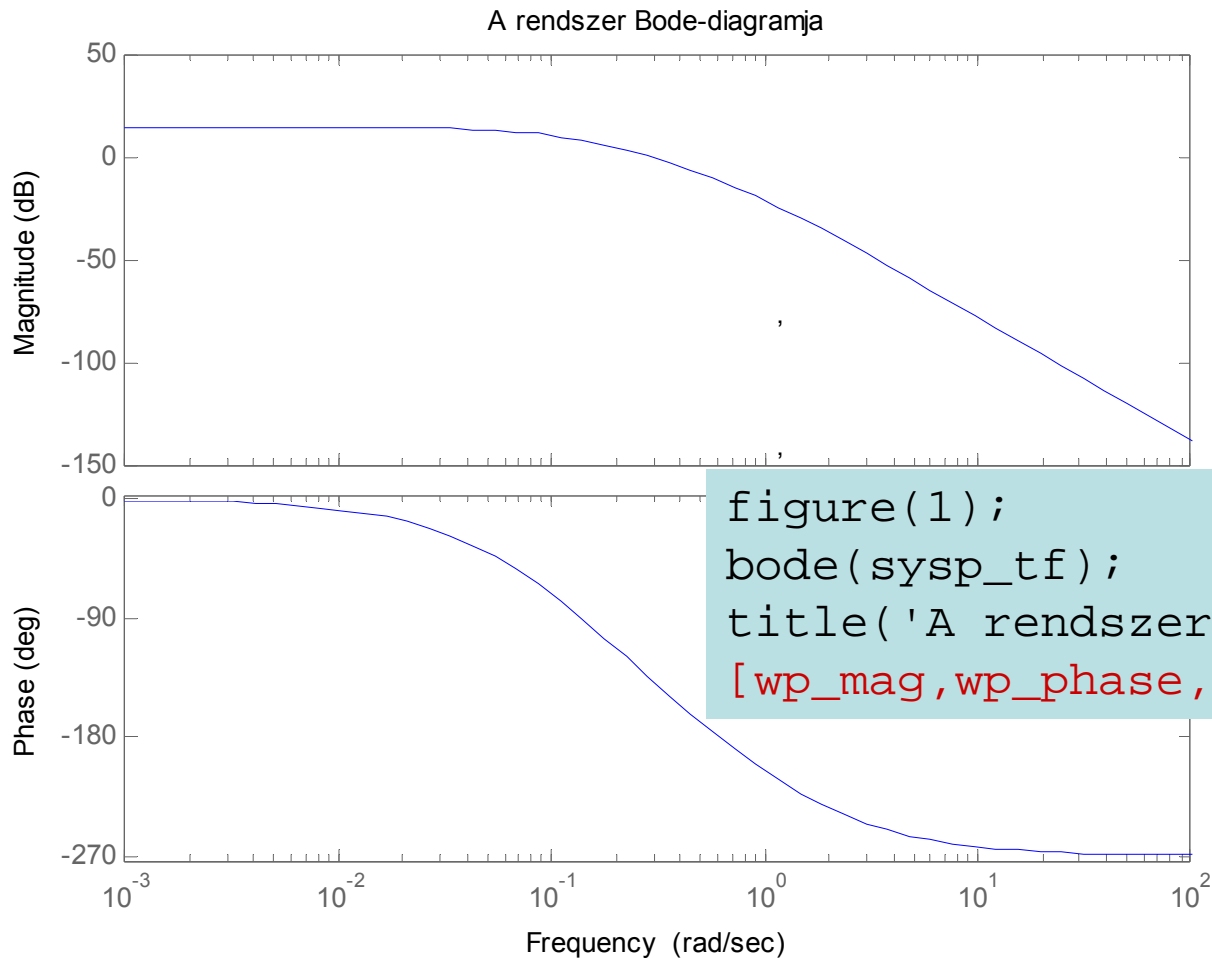
$$s_2 = -\frac{1}{T_2}$$

$$s_3 = -\frac{1}{T_3}$$



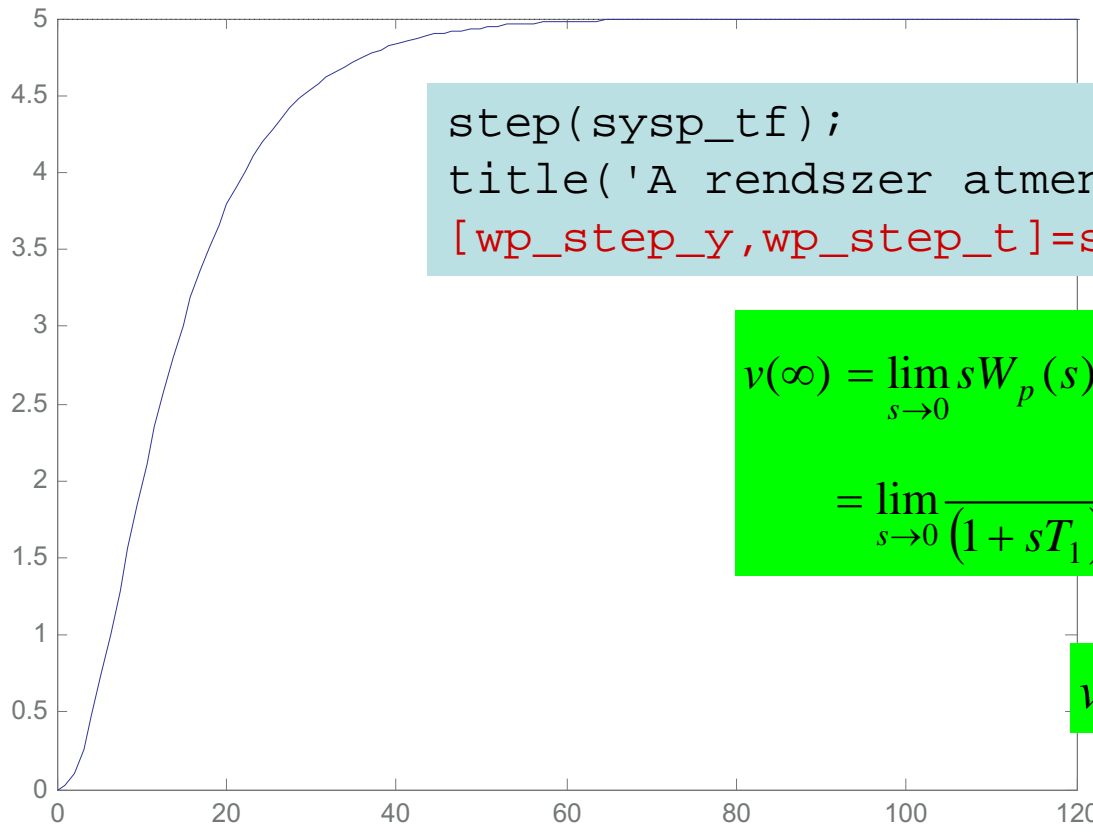


## A szakasz Bode diagramja



```
figure(1);  
bode(sysp_tf);  
title('A rendszer Bode-diagramja');  
[wp_mag,wp_phase,wp_w]=bode(sysp_tf);
```

# A szakasz átmeneti függvénye



```
step(sisp_tf);
title('A rendszer átmeneti függvénye');
[wp_step_y,wp_step_t]=step(sisp_tf)
```

$$v(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sW_p(s)L\{1(t)\} = \lim_{s \rightarrow 0} sW_p(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} W_p(s)$$

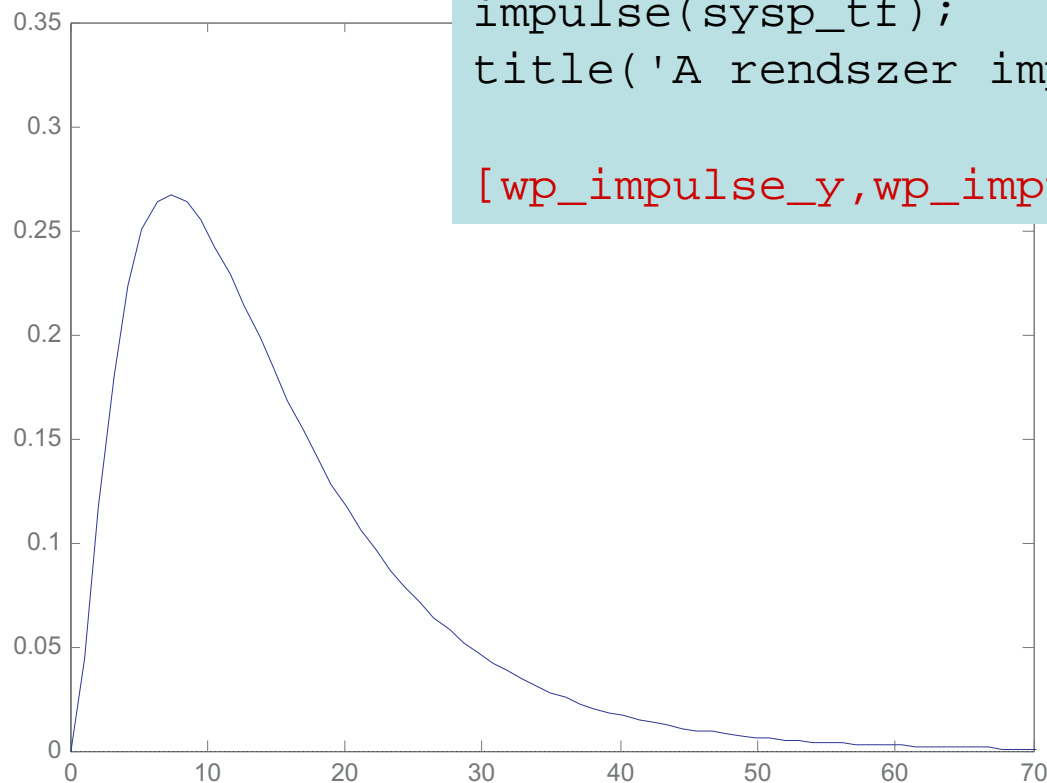
$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{(1+sT_1)(1+sT_2)(1+sT_3)} = A$$

$$v(t) = a_1 + a_2 e^{s_1 t} + a_3 e^{s_2 t} + a_4 e^{s_3 t}$$

Az együtthatók a  $W_p(s)/s$  részlet törtre bontásával határozhatók meg.



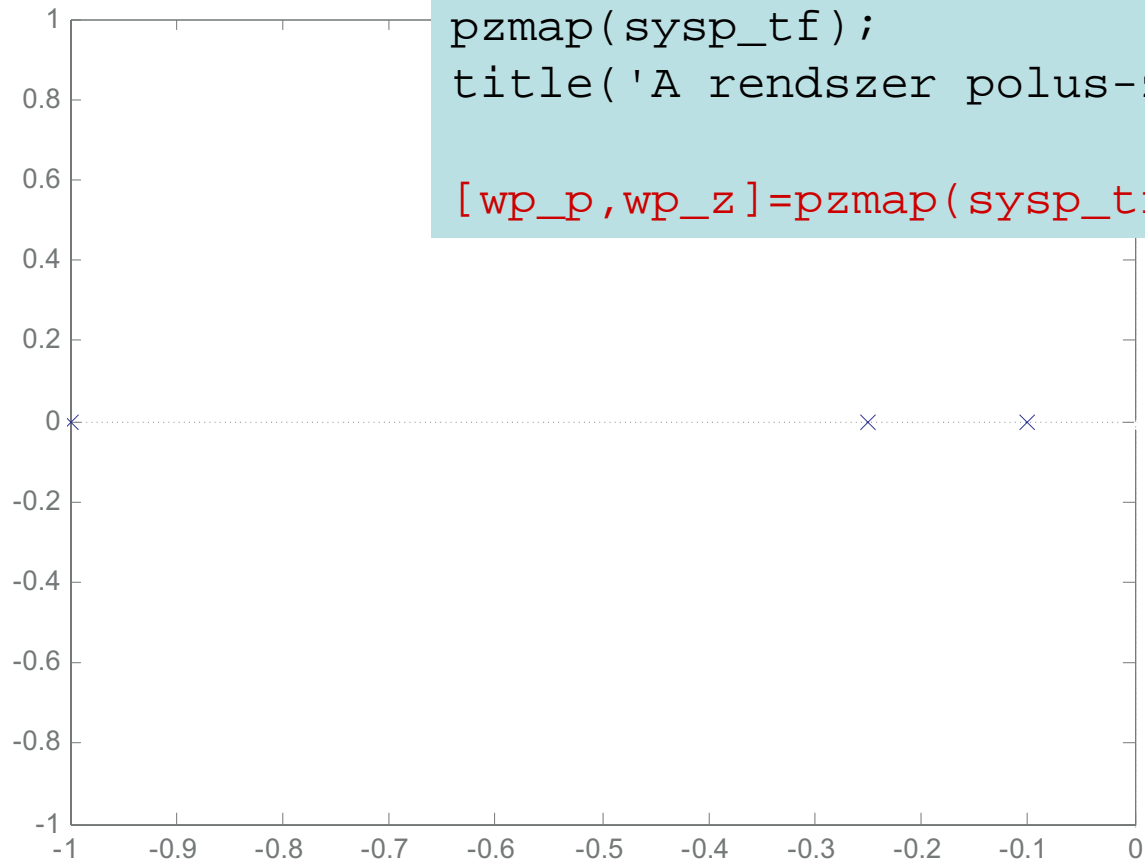
## A szakasz impulzusválasza



```
impulse(sysp_tf);  
title('A rendszer impulzusválasza');  
  
[wp_impulse_y,wp_impulse_t]=impulse(sysp_tf);
```

$$w(t) = Be^{s_1 t} + Ce^{s_2 t} + De^{s_3 t}$$

## A szakasz Pólus-Zérus eloszlása



A zárt RE Bode diagramja  $W_c(s) = 1$

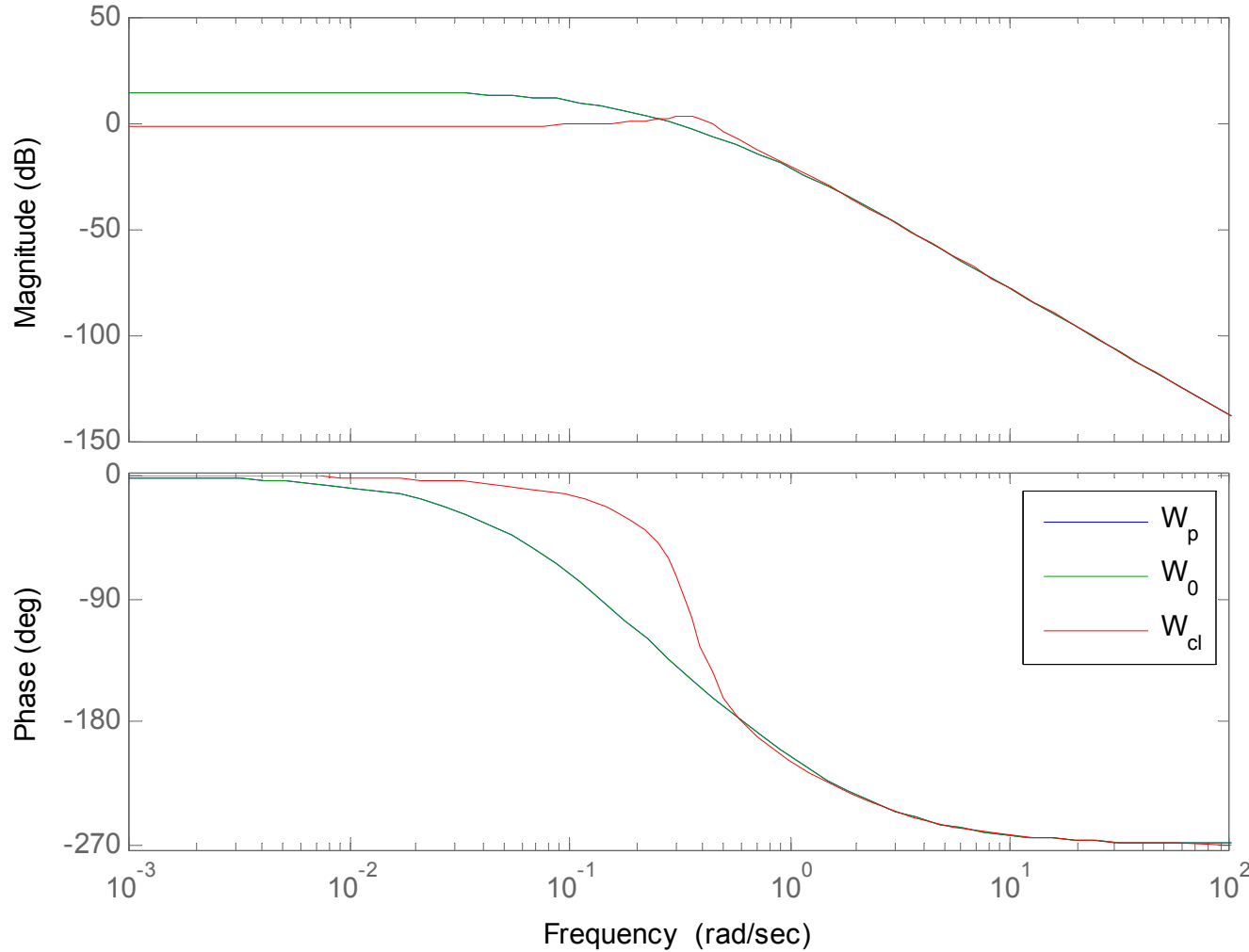
```
% a felnyitott kor eloallitasa
sysw0=series(sysp_tf,sysc_tf)

% Egy sima "drotदारab"
sys_drot=tf(1,1);

% A zart rendszer
sys_cl=feedback(sysw0,sys_drot)

%A felnyitott es zart kor bode diagramja
figure(1)
hold on
bode(sysw0)
bode(sys_cl)
hold off;
title('A folyamat, a felnyitott kor es a zart kor bode
diagramja');
legend('W_p','W_0','W_{cl}');
```

A folyamat, a felnyitott kör es a zart kör bode diagramja



$$\omega \ll \omega_c \quad |W_0(j\omega)| \gg 1$$

$$|W_{cl}(j\omega)| = \left| \frac{W_0(j\omega)}{1 + W_0(j\omega)} \right| \approx \frac{|W_0(j\omega)|}{|W_0(j\omega)|} = 1$$

$$\arg W_{cl}(j\omega) \approx 0$$

$$\omega \gg \omega_c \quad |W_0(j\omega)| \ll 1$$

$$|W_{cl}(j\omega)| = \left| \frac{W_0(j\omega)}{1 + W_0(j\omega)} \right| \approx \frac{|W_0(j\omega)|}{1} = |W_0(j\omega)|$$

$$\arg W_{cl}(j\omega) \approx \arg W_0(j\omega)$$

Ideális szabályozási kör:  $W_{cl}(j\omega) \equiv 1$

- Ezért:
- A visszacsatolás  $\omega < \omega_c$  frekvencián az ideális szabályozást jól közelíti
  - Cél az  $\omega_c$  növelése

Az  $\omega_c$  nem növelhető büntetlenül, mert:

- Nem lehetséges végtelen nagy beavatkozó jelek kiadása (pl. egy beavatkozó szervként működő szervo motor nem tud végtelen nyomatékot kiadni és a meghajtott rendszer sem lenne képes ilyen jelet fogadni).
- Stabilitási problémák merülhetnek fel.

$W_0(j\omega_1) \leq -1$  esetén instabilitás. Ekkor:

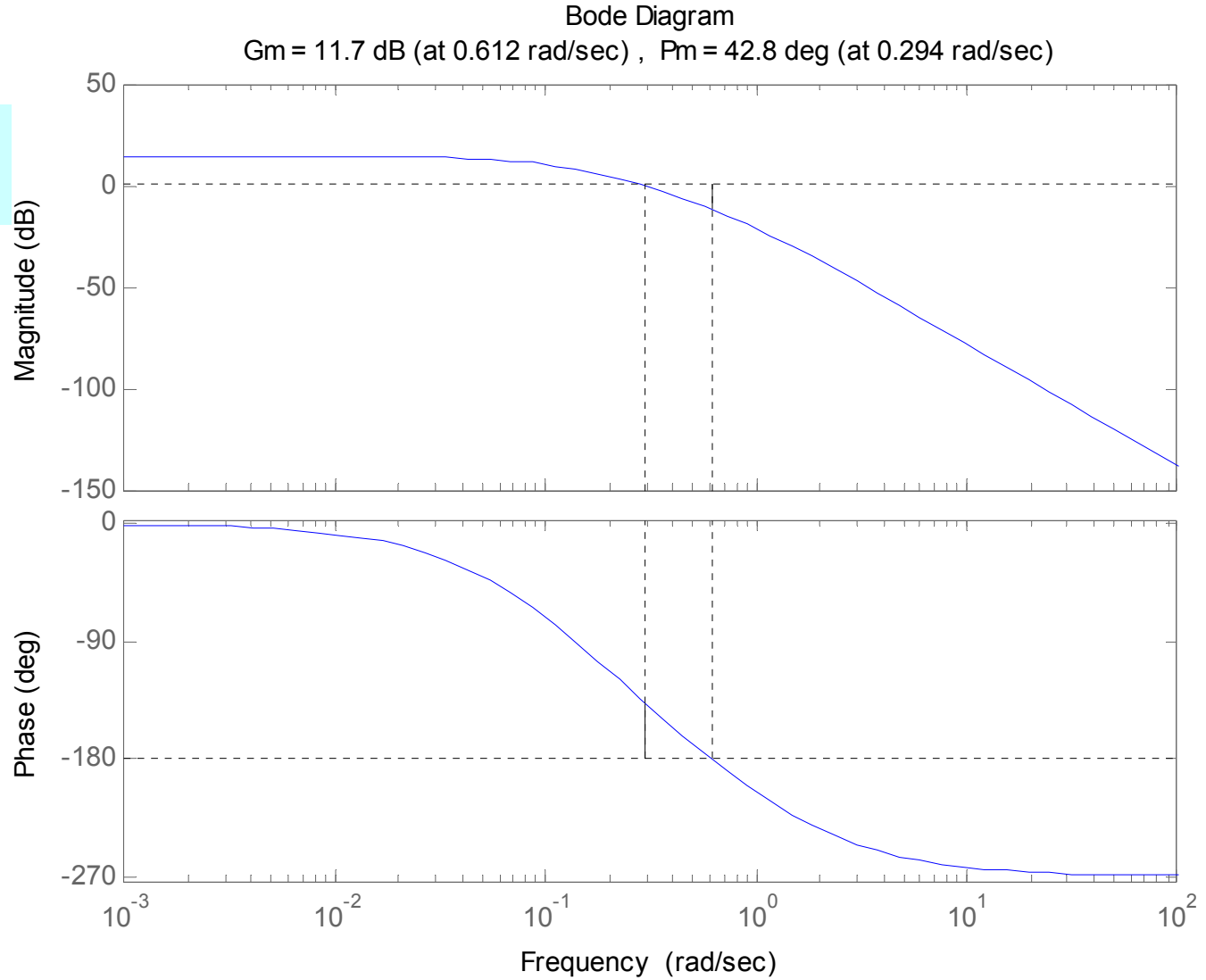
- a felnyitott kör Nyquist diagramja metszi a negatív valós tengelyt a  $(-\infty, -1]$  intervallumban.
- A Bode diagramban a „fázistartalék”:  $\arg W_0(j\omega_c) \leq -\pi \Leftrightarrow \pi + \varphi(\omega_c) \leq 0$





Fázistartalék

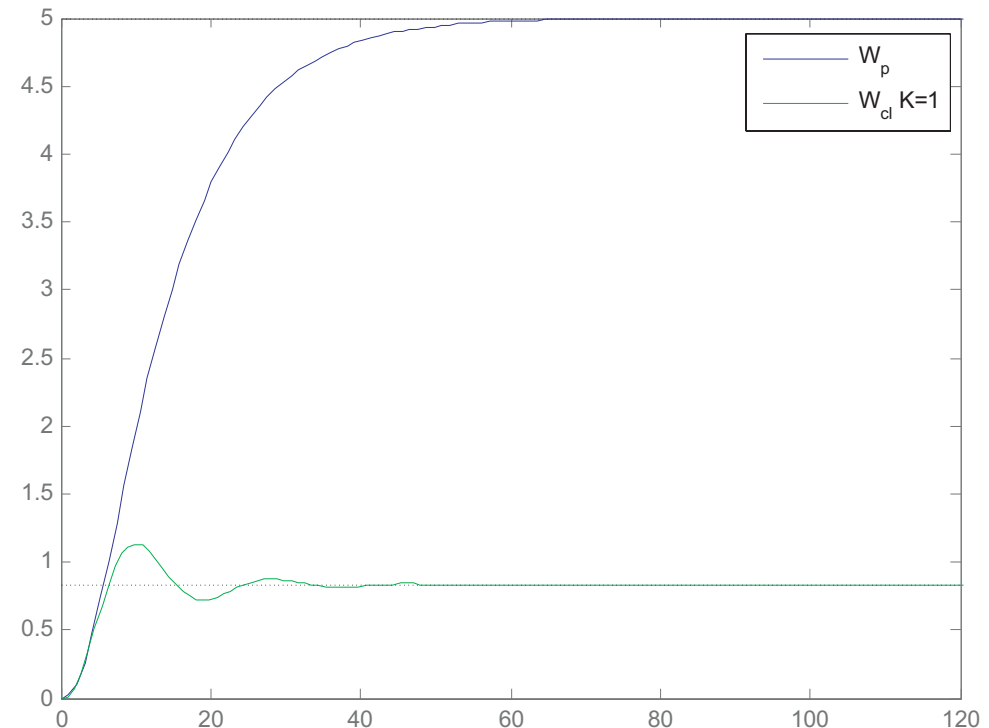
```
figure(10)
margin(sysw0)
```



Az átmeneti függvényben lengések lesznek, mivel a zárt kör karakterisztikus polinomja komplex konjugált gyököket ad.

$$W_0(s) + 1 = 0$$

```
>> roots(sys_cl.den{1})
ans =
    -1.1361
    -0.1069 + 0.3473i
    -0.1069 - 0.3473i
```



## Növeljük a hurokerősítést 3-szorosára!

```

% 2. Zart rendszer viselkedese P taggal,
K=5
%szabalyozo eloallitasa
numcs2=3;
dencs2=1;
sysc2_tf=tf(numcs2,dencs2)
% a felnyitott kor eloallitasa
sysw0_2=series(sysp_tf,sysc2_tf)
% A zart rendszer
sys_cl2=feedback(sysw0_2,sys_drot)
%vagasi frekvencia, fazistobblet
figure(22)
hold on
margin(sysw0)
margin(sysw0_2)
hold off
title('A vagasi frekvencia no, a
fazistartalek
csokken')
legend('K=1', ['K=', num2str(numcs2)])
pause

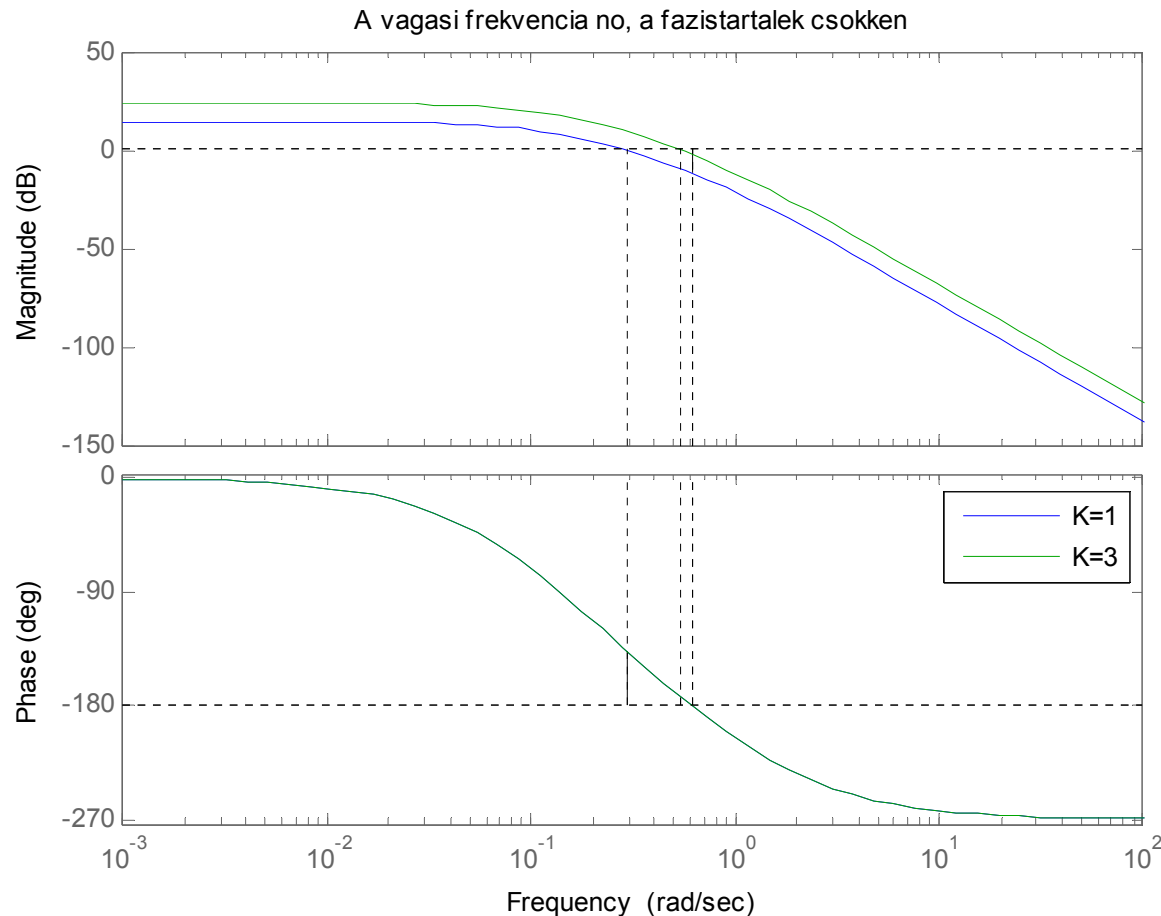
```

```

clc %parancsablak torlése
%vagasi frekvencia, fazistobblet
figure(23)
hold on
nyquist(sysw0)
nyquist(sysw0_2)
hold off
legend('K=1', ['K=', num2str(numcs2)])
pause
clc
%zart kor atmeneti fuggvenye
figure(24)
hold on
step(sysp_tf);
step(sys_cl);
step(sys_cl2);
legend('W_p', 'W_{cl} K=1', ['W_{cl}',
K=', num2str(numcs2)])
hold off;
pause
clc

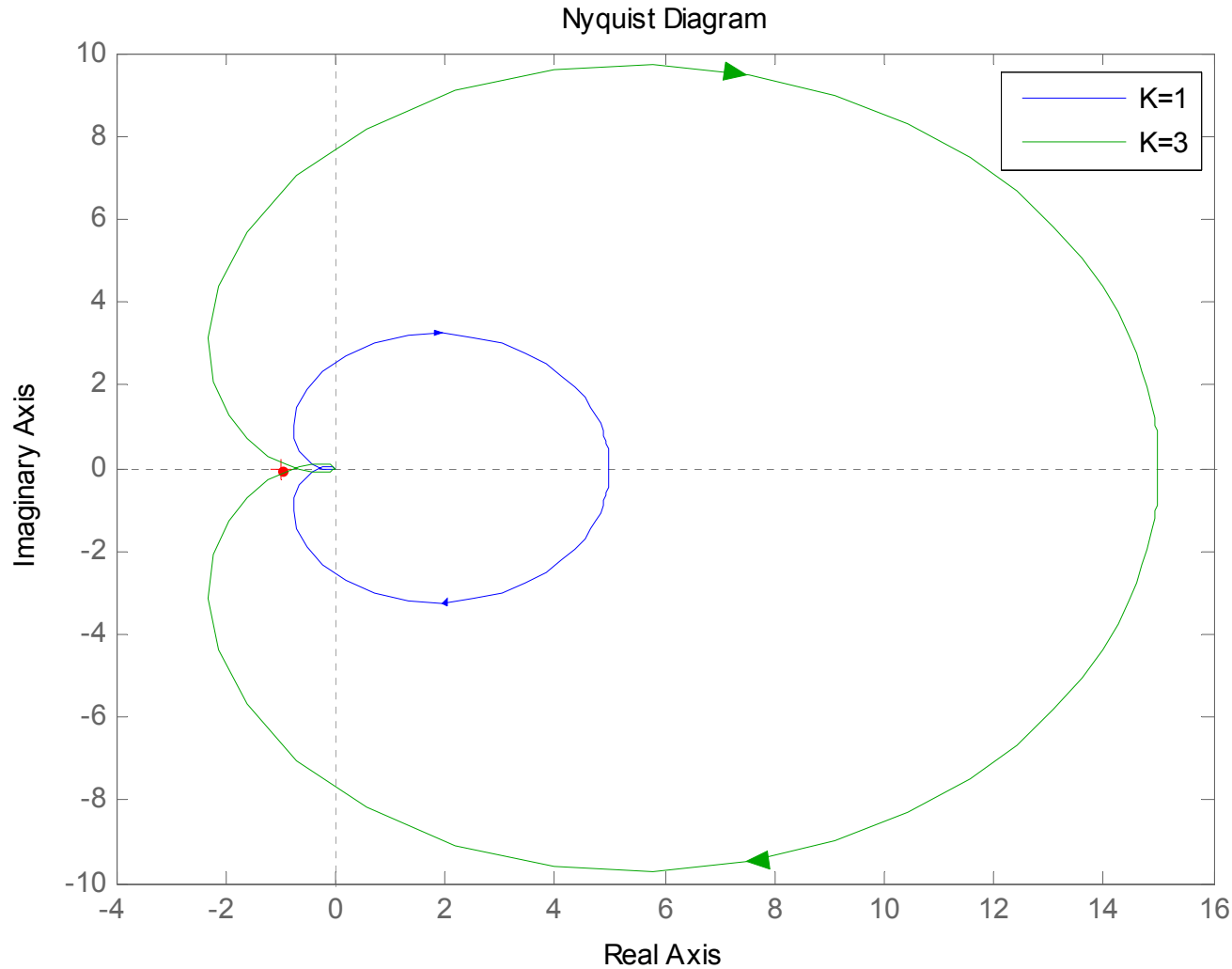
```

## Bode diagram

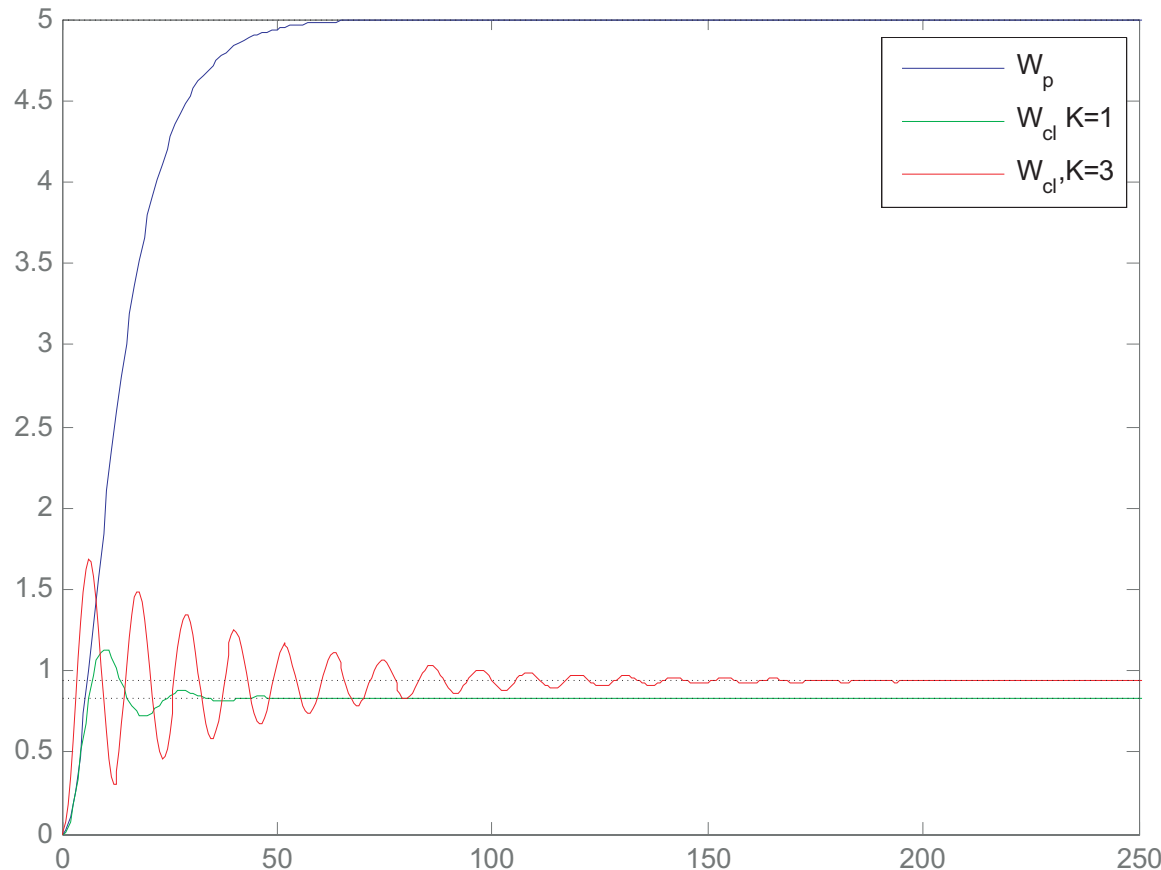


- Vágási frekvencia nő
- Fázistartalék csökken
- Amplitúdódiagram feltolódik
- Fázis diagram változatlan
- Nyquist diagram felfúvódik

•Nyquist diagram felfúvódik



## Átmeneti függvény

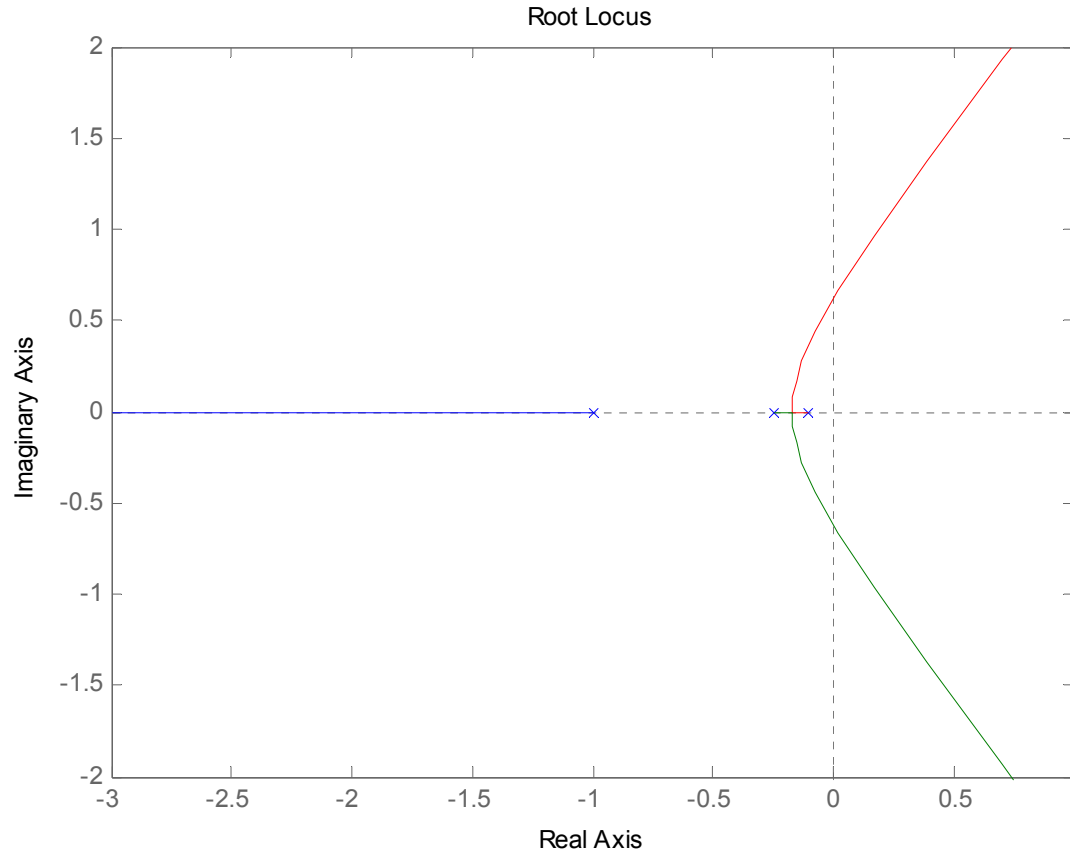


A nagyobb hurokerősítés  
Nagyobb vágási  
Frekvenciát okoz,  
ezért  
Kisebb lesz a tranziens  
felfutási ideje  
De csökken a fázistartalék  
És lengések alakulnak ki

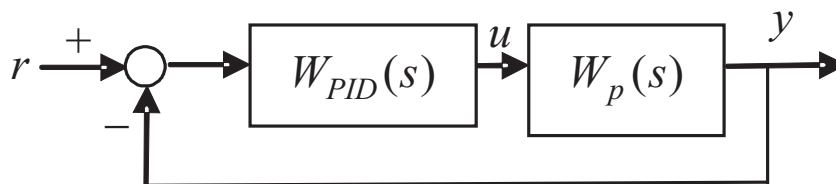
## Gyökhelygörbe

## Gyökhelygörbe

- A valós polúsok komplex Konjugált párrá alakulnak
- Egy erősítésnél (erősítéstartalék) Átkerülnek a jobb félsíkra (instabilitás)



```
figure(25)
rlocus(sysw0)
```



$$A_p = 1.7666$$

$$T_i = 13.4756$$

$$T_D = 2.4439$$

$$T = 0.5244$$

$$W_{PID}(s) = A_p \left( 1 + \frac{1}{sT_i} + \frac{sT_d}{1+sT} \right)$$

% 3. Zárt rendszer viselkedése PID taggal

%szabalyozo eloallitasa

```
Ap=1.7666; Ti=13.4756; Td=2.4439; T=0.5244;
```

```
numcs3=Ap/Ti*[Ti*(Td+T) Ti+T 1];
```

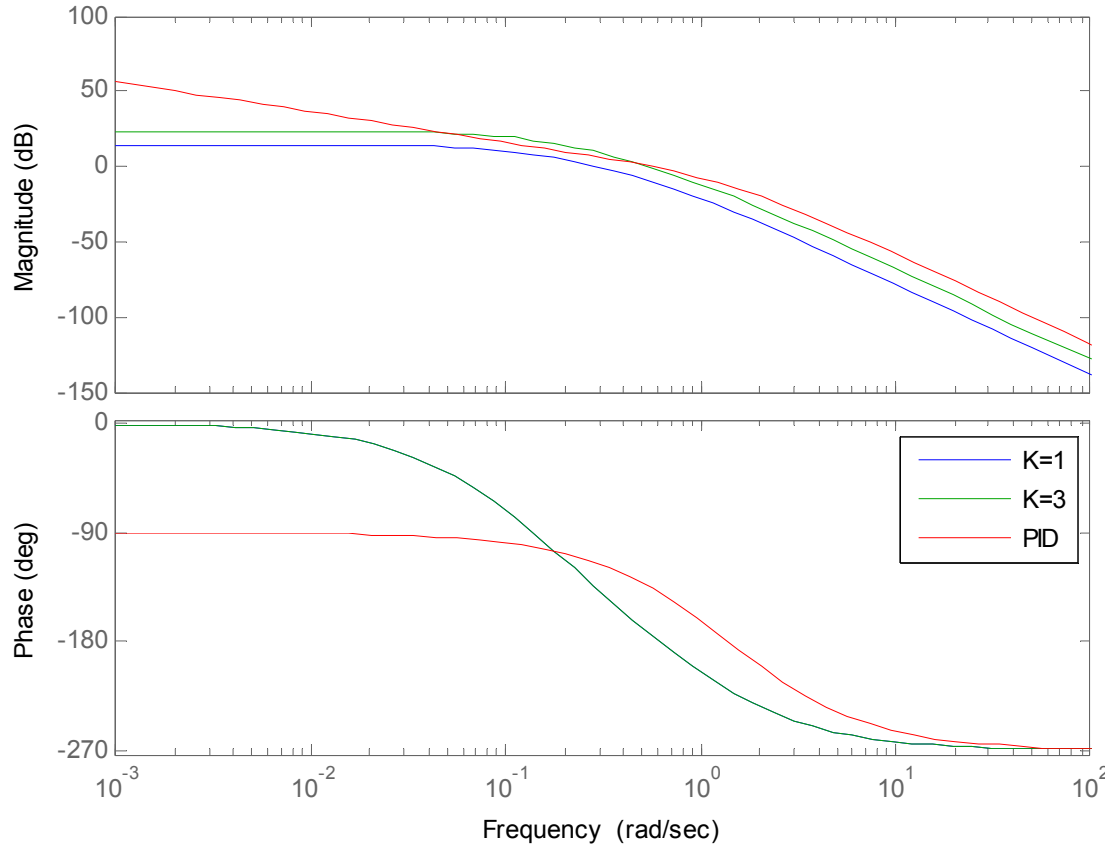
```
dencs3=[T 1 0];
```

```
sysc3_tf=tf(numcs3,dencs3)
```



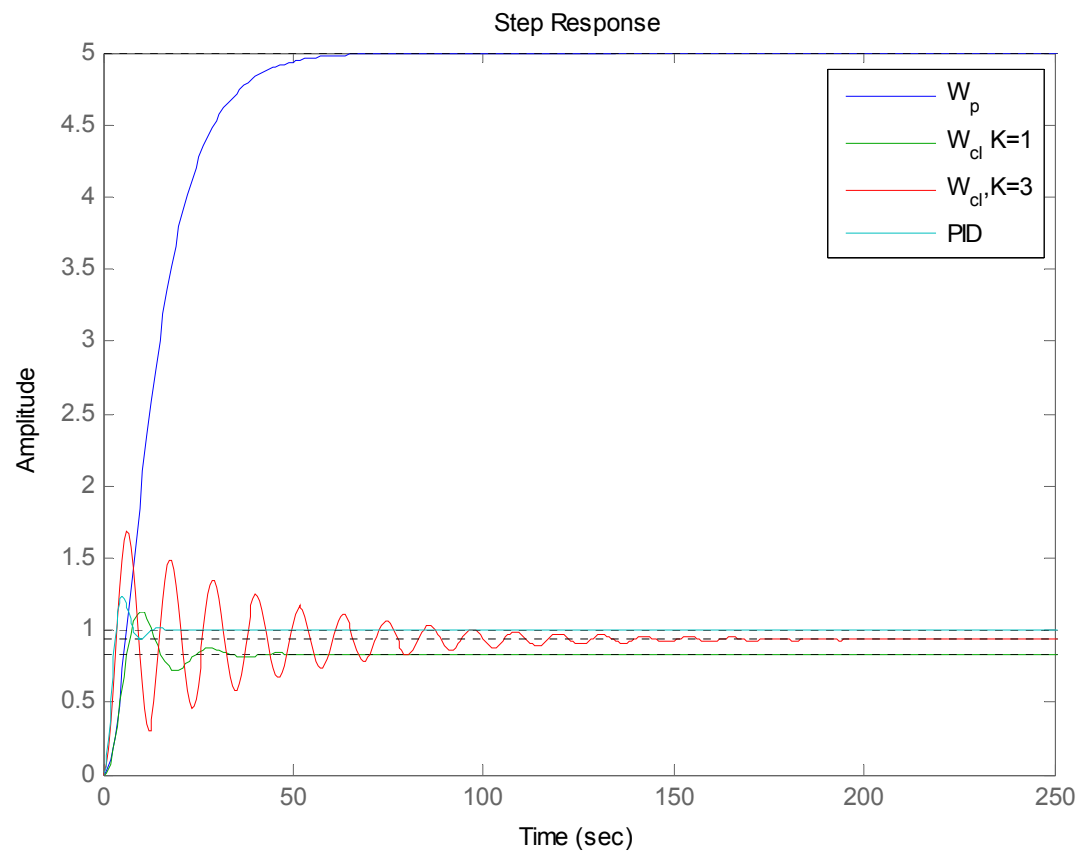


A felnyitott kör bode diagramja K=1, K=3 es PID esetben

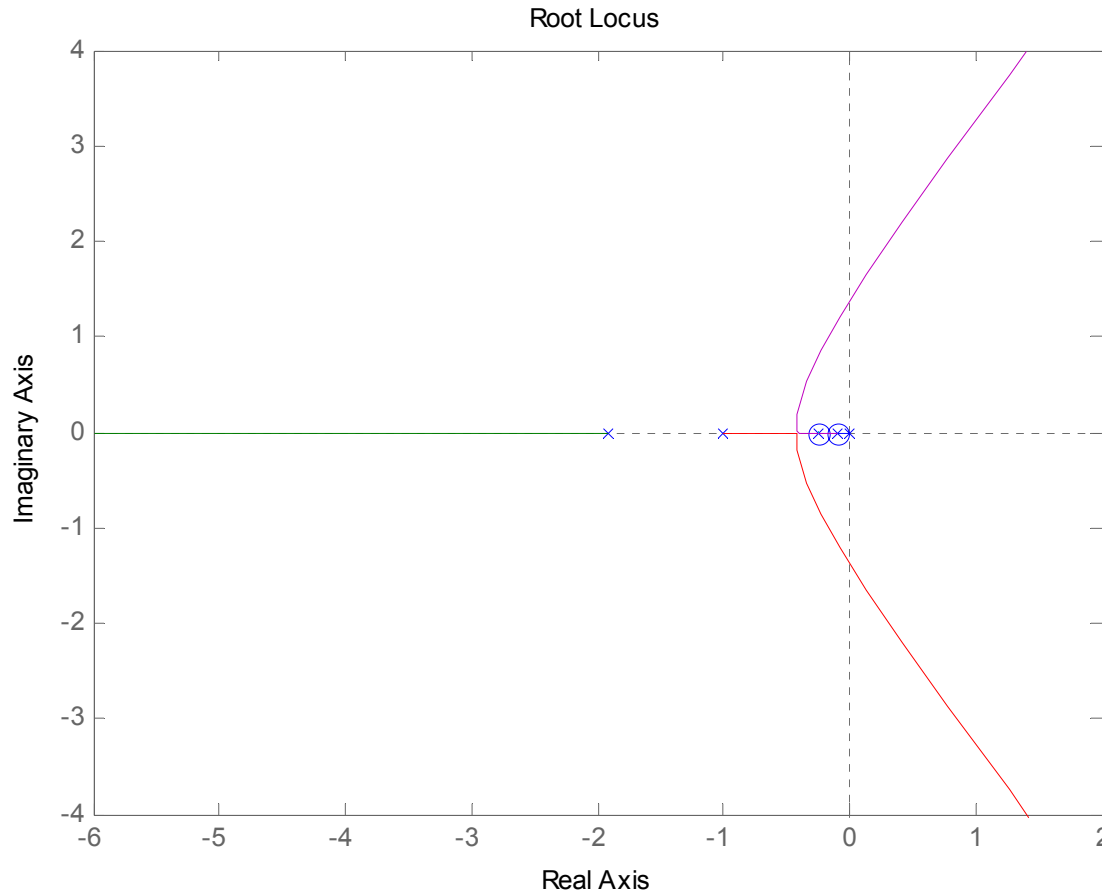


Vágási frekvencia nő,  
 De fázistartalék nem csökken!

Integrátor kis frekvencián  
 nagy erősítést okoz  
 (maradó hiba nulla)



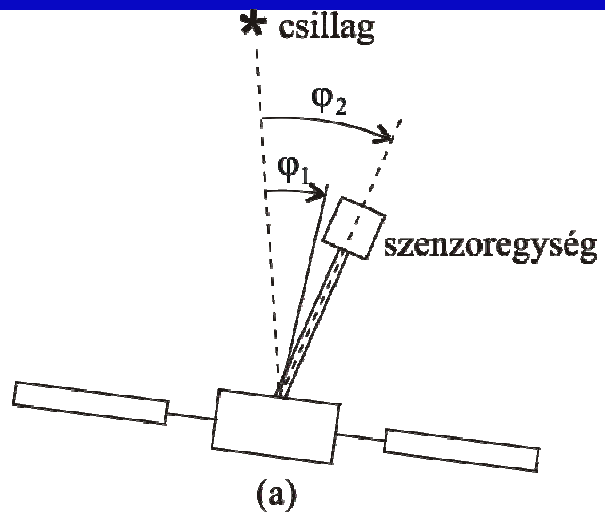
Statikus hiba eltűnik  
Kiseb a lengés (nagy fázistart.)  
Gyors felfutás



Pólus zérus kiejtés

# MATLAB

ltiview

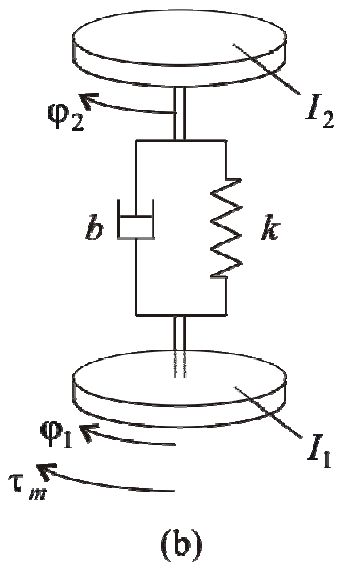


**Követelmények:**

az új irányt 20 sec alatt 1%-os pontossággal kell felvenni és a tranziensből adódó túllövés ne legyen nagyobb 15%-nál

$$J_1 \ddot{\varphi}_1 + b(\dot{\varphi}_1 - \dot{\varphi}_2) + k(\varphi_1 - \varphi_2) = \tau_m$$

$$J_2 \ddot{\varphi}_2 + b(\dot{\varphi}_2 - \dot{\varphi}_1) + k(\varphi_2 - \varphi_1) = 0$$



$$J_1 = 1 \qquad 0.09 \leq k \leq 0.4 \qquad k = 0.091$$

$$J_2 = 0.1 \qquad 0.038 \sqrt{\frac{k}{10}} \leq b \leq 0.2 \sqrt{\frac{k}{10}} \qquad b = 0.0036$$

$$y = \varphi_2$$

$$u = \tau_m$$

$$W(s) = \frac{10bs + 10k}{s^2(s^2 + 11bs + 11k)}$$

$$z_1 = -25$$

$$p_{1,2} = 0$$

$$p_{3,4} = -0.02 \pm 0.9998j$$

$$T_{1\%} = 20 \quad \Delta v = 0.15$$

$$\Delta v = \exp\left(-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}\right) = 0.15 \Rightarrow \xi \approx 0.5$$

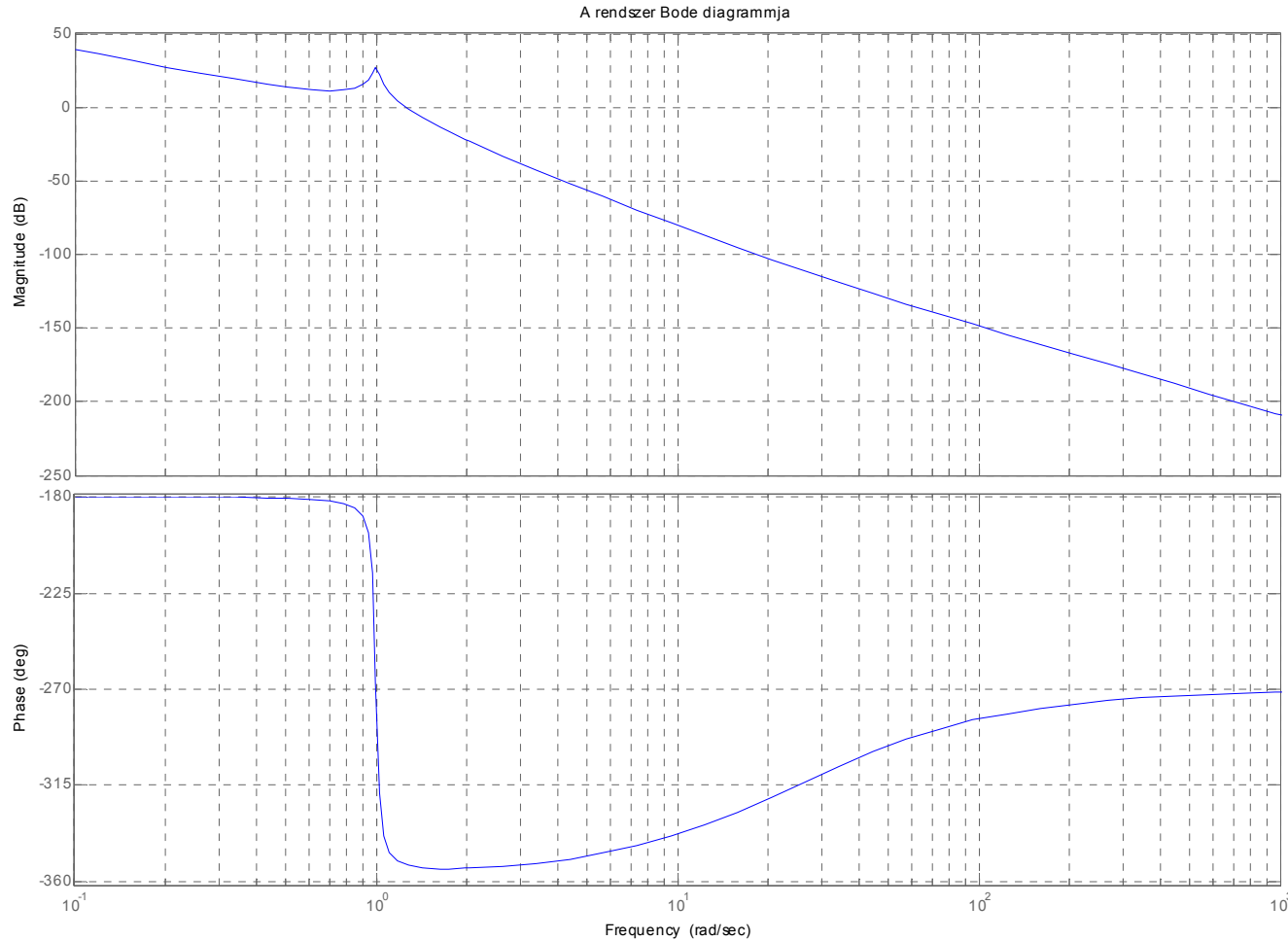
$$0.01 = \exp(-\xi\omega_0 t_s) = \exp(-0.5\omega_0 20) \Rightarrow \omega_0 \approx 0.5$$

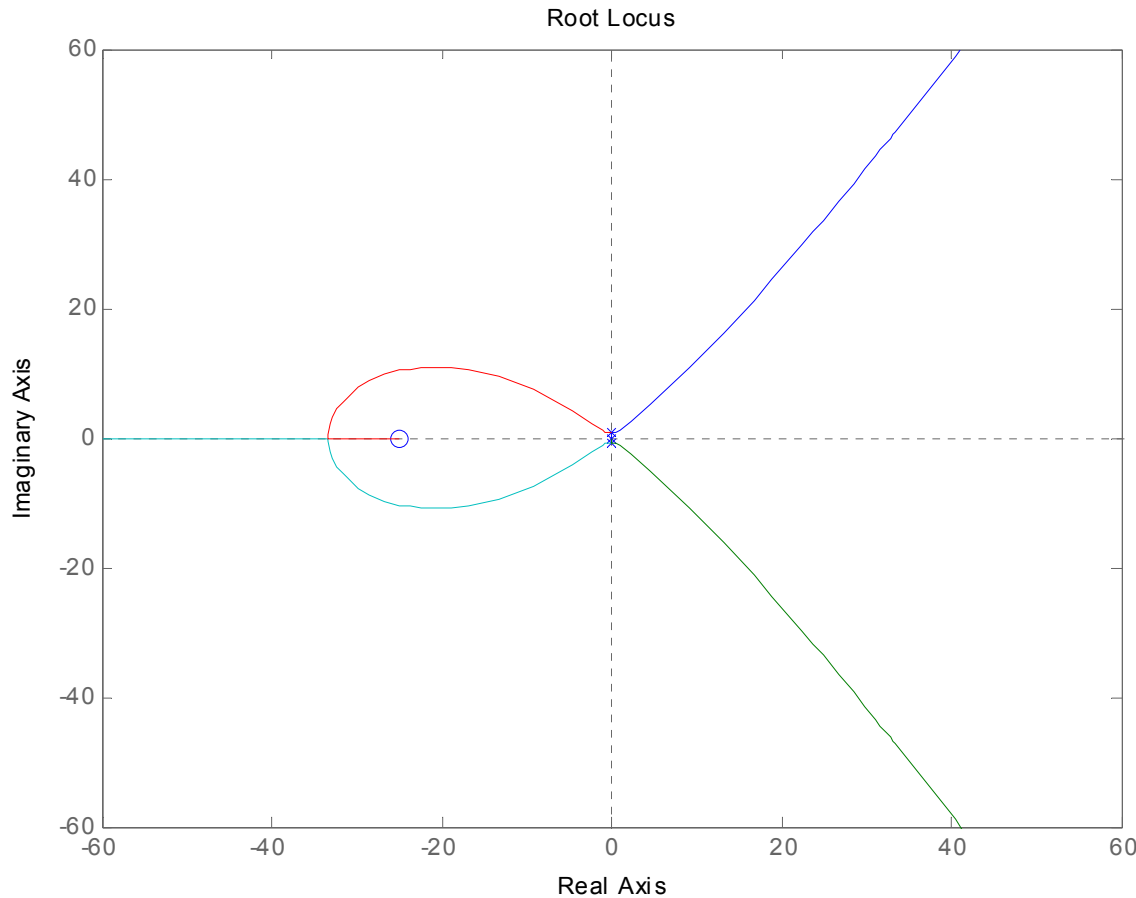
Ennek megfelel (Könyv):

$$\varphi_t = 50 \text{ fok}$$

-180 fokról indul!

Instabil...

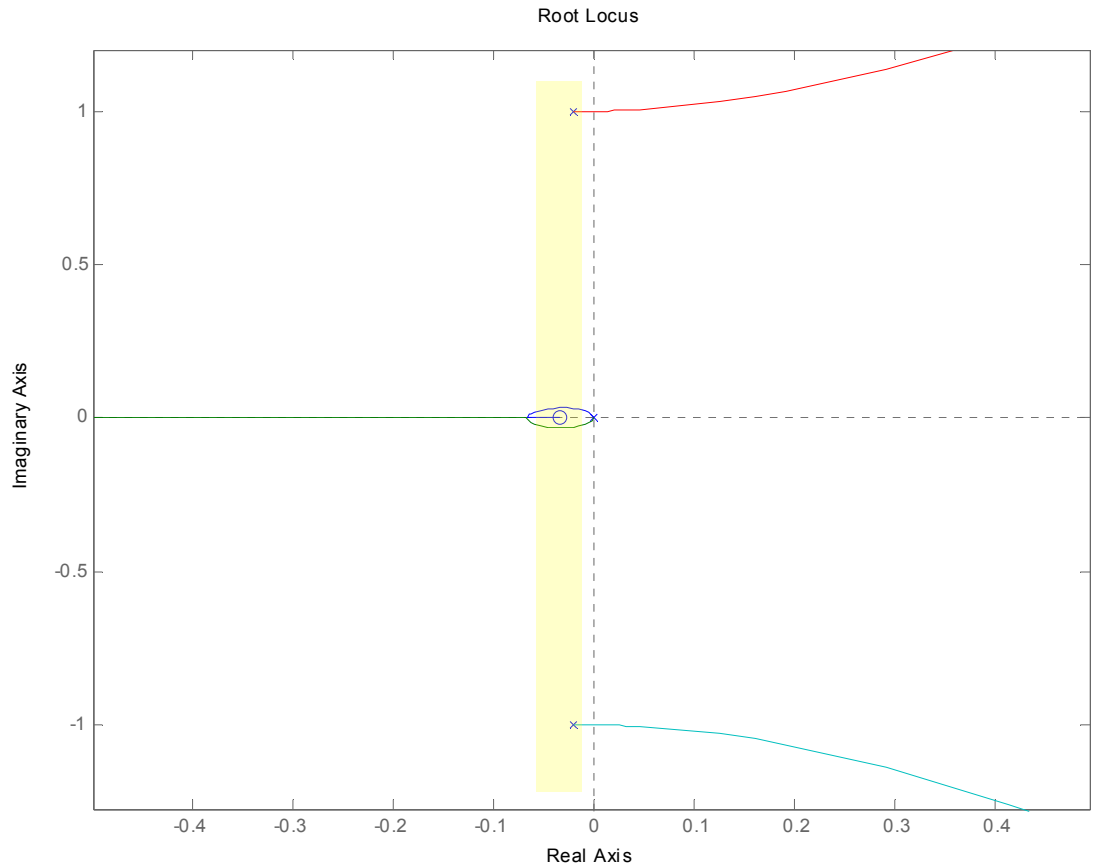




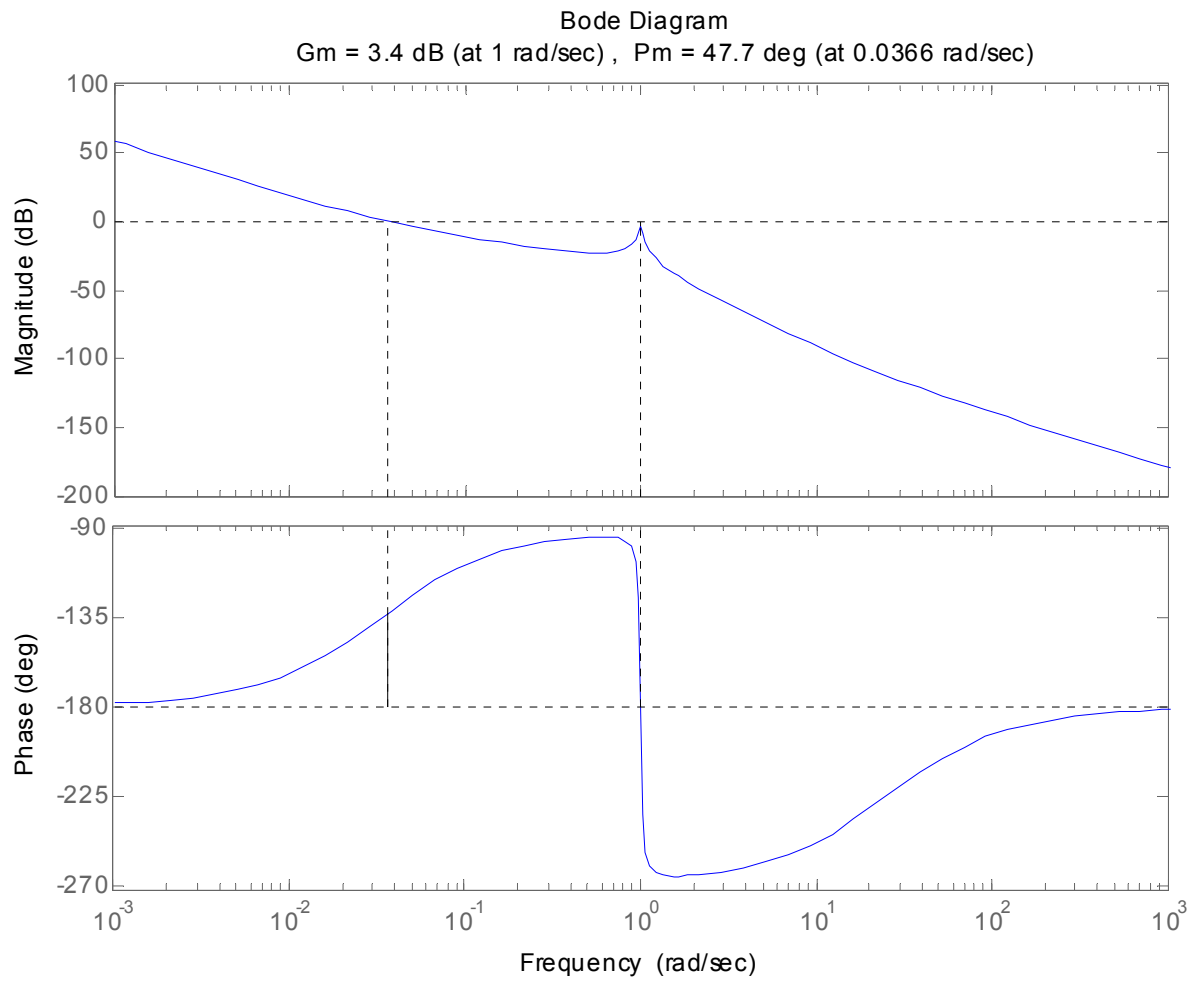
...és P szabályozóval  
instabil is marad

Bode diagramban  
soha sem lesz  
pozitív fázistartalék





Van olyan erősítés,  
amikor nincs jobb oldali  
pólus



És ekkor persze a fázistartalék is pozitív (50 fok)

