

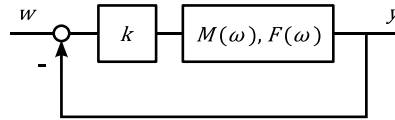
6. METODY CZĘSTOTLIWOŚCIOWE

Regulator P

Problem

– dane: $p\%$, $M(\omega)$, $F(\omega)$

– szukane: k , t_r



Uwaga. Charakterystyki częstotliwościowe $M(\omega)$, $F(\omega)$ otrzymuje się na podstawie transmitancji $G(s)$ lub eksperymentalnie.

Tok projektowania

- Zapas fazy PM

$$p\% \Rightarrow \xi = \frac{|\ln \frac{p\%}{100}|}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2 \frac{p\%}{100}}} \Rightarrow \text{PM} \quad (6.1a)$$

$$\text{PM} = 90^\circ - \arctg \frac{\sqrt{4\xi^4 + 1 - 2\xi^2}}{2\xi} \cong 100\xi \quad (6.1b)$$

gdzie $\xi \leq 0.6$

- Charakterystyki częstotliwościowe obiektu

$$M(\omega) = |G(j\omega)|, \quad F(\omega) = \angle G(j\omega)$$

- Częstotliwość ω_1 odpowiadająca PM

$$F(\omega_1) = -180^\circ + \text{PM} \quad (6.1c)$$

- Wzmocnienie i czas regulacji

$$|G_{otw}(j\omega_1)| = 1 \Rightarrow k = \frac{1}{M(\omega_1)}, \quad t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tgPM}} \quad (6.1d)$$

Granica stabilności

- Częstotliwość ω_2

$$F(\omega_2) = -180^\circ \quad (6.1e)$$

Zapas modułu GM

Jest to dana do projektowania zamiast przeregulowania $p\%$ (lub zapasu fazy PM).

- Wzmocnienie

$$|G_{otw}(j\omega_2)| = \frac{1}{GM} \Rightarrow k_p = \frac{1}{GM \cdot |G(j\omega_2)|} \quad (6.2a)$$

- Zapas modułu wyrażony w decybelach

$$GM_{dB} = 20 \log GM \Rightarrow GM = 10^{GM_{dB}/20} \quad (6.2b)$$

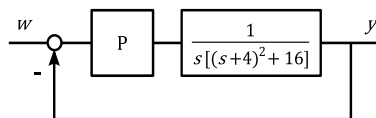
Matlab

- `w=logspace(d1,d2,N)` – wektor częstotliwości z przedziału $(10^{d1}, 10^{d2})$ o N wartościach; zwykle przyjmuje się 50 lub 100 punktów na dekadę
- `[M,F]=bode(1,m,w)` – charakterystyki modułowa i fazowa transmitancji $G = \frac{l}{m}$ (licznik/mianownik)
- `[w' M F]` – trójkolumnowa tablica, której wiersze zawierają wartości częstotliwości oraz odpowiadające im wartości modułu i fazy
- Wykresy charakterystyk logarytmicznych
`subplot(211); semilogx(w,20*log10(M)), grid – M w dB`
`subplot(212); semilogx(w,F),grid`
`clf` – przywrócenie ustawień ekranu (jeden obraz); w starszych wersjach Matlaba była to instrukcja `clg`.

Przykłady

Z 6.1. Dany jest układ sterowania z regulatorem P. Należy wyznaczyć:

- a) k_{kr} , ω_{kr} na granicy stabilności

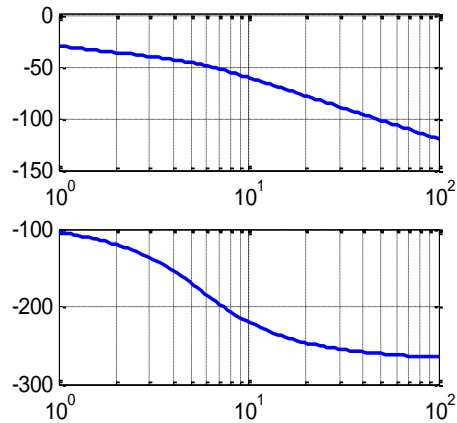


b) k_p , ω_1 , t_r , GM_{dB} dla $p_{\%} = 20$

Rozwiązanie

- Matlab

```
l=1;
m=[1 8 32 0];
w=logspace(0,2,100);
[M,F]=bode(l,m,w);
subplot(211);
semilogx(w,20*log10(M)),
grid
subplot(212);
semilogx(w,F),grid
clf
```



a) [w' M F]

5.3367 0.0044 -175.2872

5.5908 0.0040 -179.0485 granica stabilności – $F = -180^\circ$

5.8570 0.0036 -182.8159

$$\omega_{kr} = 5.59 \frac{rd}{s}, \quad k_{kr} = \frac{1}{0.004} = 250$$

Uwaga. W prezentowanych programach Matlab'a m oznacza mianownik transmitancji, a M moduł charakterystyki częstotliwościowej.

b) $p_{\%} = 20 \Rightarrow \xi = 0.456 \Rightarrow PM \cong 100\xi \cong 45.6^\circ \cong 45^\circ$

- [w' M F]

2.7826 0.0109 -132.5420

2.9151 0.0104 -134.7772 $F = -180^\circ + 45^\circ = -135^\circ$

3.0539 0.0098 -137.1360

$$\omega_1 = 2.91 \frac{rd}{s}, \quad k_p = \frac{1}{0.0104} = 96.15$$

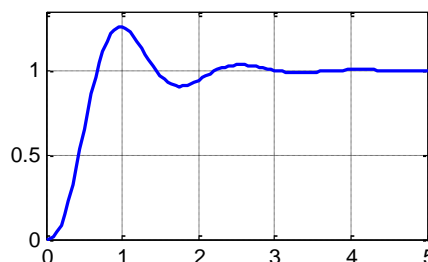
6. Metody częstotliwościowe

$$t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tg} PM} = \frac{8}{2.91 \cdot 1} \cong 2.75 \text{ s}$$

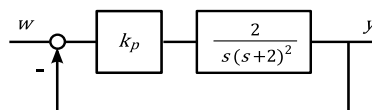
- $M_{otw}(\omega_{kr}) = k_p M(\omega_{kr}) = 96.15 \cdot 0.004 = 0.3846$

$$GM = \frac{1}{0.3846} = 2.6 \Rightarrow GM_{dB} = 20 \log GM = 8.3 \text{ dB}$$

- `t=0:0.05:5;`
`l=[0 0 0 96.15*1];`
`y=step(l,m+1,t);`
`plot(t,y);grid`
`max(y) 1.2574 ⇒ 25.74%`



Z 6.2. Dany jest układ z regulatorem typu P. Wyznaczyć ω_2 , k_p , ω_1 , PM, t_r oraz p_0 mając dany zapas modułu $GM_{dB}=12$.



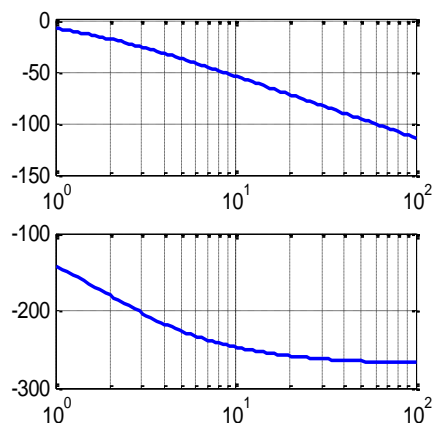
Rozwiązanie

- $GM = 10^{\frac{GM_{dB}}{20}} = 3.98 \cong 4, \quad M_{otw}(\omega_2) = \frac{1}{4} = k_p M(\omega_2),$

gdzie $F(\omega_2) = -180^\circ$

- **Matlab**

```
l=2;
m=[1 4 4 0];
w=logspace(0,2,100);
[M,F]=bode(l,m,w);
subplot(211);
semilogx(w,20*log10(M)),grid
subplot(212);
semilogx(w,F),grid
```



- ω_2, k_p
`[w' M F]`

1.9179 0.1358 -177.5994
2.0092 0.1239 -180.2639 $F = -180^\circ$
 2.1049 0.1127 -182.9278

$$\omega_2 = 2 \frac{rd}{s}, \quad M = 0.1239, \quad k_p = \frac{0.25}{0.1239} \cong 1.8$$

- ω_1, PM, t_r

$$l = 1.8 * 1;$$

$$G_{otw} = 1.8 \frac{l}{m}$$

w=logspace(-1,1,100);

[M, F]=bode(l,m,w);

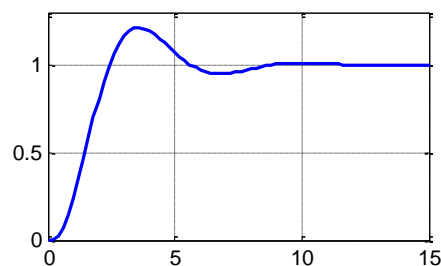
[w' M F]

0.7391 1.0714 -130.5622
0.7743 1.0109 -132.3260 $M = 1$
 0.8111 0.9528 -134.1515

$$\omega_1 = 0.774 \frac{rd}{s}, \quad PM = 180^\circ - 132.3^\circ = 47.7^\circ$$

$$t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tg} PM} = \frac{8}{0.773 \cdot \text{tg} 47.7^\circ} = 9.4 \text{ s}, \quad p\% = e^{-\frac{\pi \xi}{\sqrt{1-\xi^2}}} 100 = 21.6$$

- t=0:0.2:20;
 l=[0 0 0 1];
 y=step(l,m+1,t);
 plot(t,y);grid
 max(y) 1.2128 \Rightarrow 21.28%

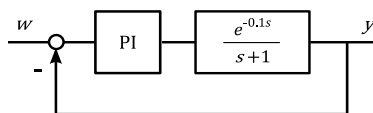


Reguły Zieglera-Nicholsa

Regulator	k_p	T_i	T_d
P	$0.5k_{p,kr}$	–	–
PI	$0.45k_{p,kr}$	$0.85T_{kr}$	–
PID	$0.6k_{p,kr}$	$0.5T_{kr}$	$0.125T_{kr}$

Przykład

Z 6.3. Dla układu sterowania pokazanego na rysunku wyznaczyć nastawy regulatora PI metodą Zieglera-Nicholsa.



Jakiego przeregulowania i czasu regulacji można się spodziewać?

Rozwiązanie

- $k_{p,kr}, T_{kr}$

```
l=1;m=[1 1];
```

```
w=logspace(-1,1,100); - wstępny zakres częstotliwości
```

```
[M Fprim]=bode(l,m,w);
```

```
F=Fprim-0.1*w'*180/pi;
```

```
[w' M F]
```

```
0.1000 0.9950 -6.2836
```

```
.....
```

```
10.0000 0.0995 -141.5852 - faza nie osiąga -180°, należy
```

więc zwiększyć zakres częstotliwości

```
w=logspace(-1,2,150);
```

```
[M Fprim]=bode(l,m,w);
```

```
F=Fprim-0.1*w'*180/pi;
```

```
[w' M F]
```

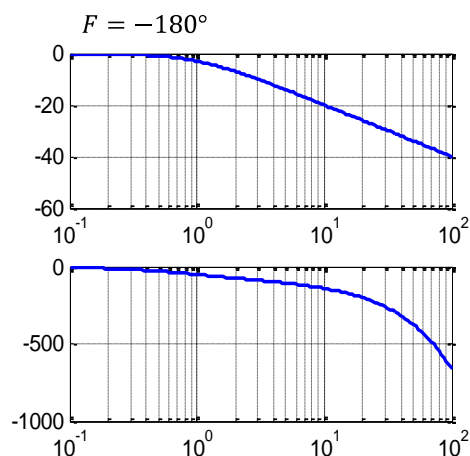
```
15.6542 0.0638 -176.0368
```

```
16.3970 0.0609 -180.4581
```

```
17.1751 0.0581 -185.0739
```

$$k_{p,kr} = \frac{1}{0.0609} = 16.42$$

$$T_{kr} = \frac{2\pi}{16.39} = 0.38 \text{ s}$$



```
subplot(211);
semilogx(w, 20*log10(M)), grid
subplot(212);
semilogx(w, F), grid
```

- k_p, T_i – Ziegler-Nichols

$$k_p = 0.45k_{p,kr} \cong 7.39$$

$$T_i = 0.85T_{kr} = 0.323, \quad z = \frac{1}{T_i} = 3.09$$

$$PI: k_p \left(1 + \frac{1}{T_i s}\right) = 7.39 \left(1 + \frac{1}{0.323s}\right) = 7.39 \frac{s+3.09}{s}$$

- $p_{\%}, t_r$

```
l=7.39*[1 3.09];
```

```
m=[m 0];
```

```
[M Fprim]=bode(l,m,w);
```

```
F=Fprim-0.1*w'*180/pi;
```

```
[w' M F]
```

```
7.4556  1.0634  -147.5899
```

```
7.8094  1.0094  -149.0351      M = 1
```

```
8.1800  0.9586  -150.5921
```

$$\omega_1 \cong 7.8 \frac{rd}{s}, \quad PM = 180^\circ - 149.0^\circ = 31^\circ$$

$$\xi \cong \frac{PM}{100} = 0.31, \quad p_{\%} = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}} 100 = 35.9$$

$$t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tg} PM} = \frac{8}{7.8 \text{tg} 31^\circ} = 1.7 \text{ s}$$

- $t=0:0.05:5;$

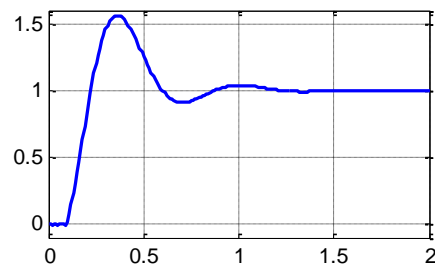
```
[lp,mp]=pade(0.1,8);
```

```
l=conv([0 1],lp);
```

```
m=conv(m,mp);
```

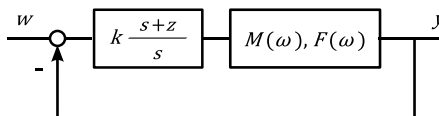
```
y=step(l,m+l,t);plot(t,y);grid
```

```
max(y)  1.5585  $\Rightarrow$  55.85%
```



Regulator PI

$$k_p \left(s + \frac{1}{T_i s} \right) = k \frac{s+z}{s}, \quad k = k_p, \quad z = \frac{1}{T_i}$$

Problem– dane: p_0 , $M(\omega)$, $F(\omega)$ – szukane: k , z , t_r **Tok projektowania**

- Wybór współczynnika α

$$z = \alpha \omega_1, \quad \alpha = 0.1 \dots 1.0 \dots 10.0$$

– obiekty typowe: $\alpha < 1.0$, np.: $\alpha = 0.2, 0.316, 0.5$ – obiekty o znacznym opóźnieniu ($\tau \geq T$): $\alpha \geq 1.0$, np.: $2, 3.16, 5$

- Faza regulatora PI

$$\angle \text{PI}(\alpha) = -90^\circ + \arctg \frac{1}{\alpha} \quad \text{– kąt ujemny !} \quad (6.3a)$$

α	0.1	0.2	0.316	0.5	1	2	3.16	5	10
$\angle \text{PI}(\alpha)$	-5.7°	-11.3°	-17.5°	-26.5°	-45°	-63.4°	-17.5°	-78.6°	-84.3°

Wniosek. Ze wzrostem α w regulatorze PI zaczyna dominować składowa I.

- Częstotliwość ω_1

$$p_0 \Rightarrow \xi \Rightarrow \text{PM} = 90^\circ - \arctg \frac{\sqrt{4\xi^4 + 1} - 2\xi^2}{2\xi} \cong 100\xi$$

gdym $\xi \leq 0.6$

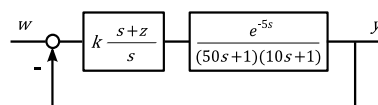
$$F(\omega_1) = -180^\circ + \text{PM} - \angle \text{PI}(\alpha) = -180^\circ + \text{PM} + |\angle \text{PI}(\alpha)| \quad (6.3.b)$$

- Wzmocnienie i czas regulacji

$$k = \frac{1}{M(\omega_1)\sqrt{1+\alpha^2}}, \quad t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tgPM}} \quad (6.3c)$$

Przykład

Z 6.4. Dobrać nastawy regulatora PI zapewniające przeregulowanie $p\% = 16.3$. Przyjąć $\alpha = 0.2$.



Rozwiązanie

- $\alpha = 0.2 \Rightarrow \angle \text{PI}(\alpha) = -11.3^\circ$

$$p\% = 16.3 \Rightarrow \xi = 0.5 \Rightarrow \text{PM} \cong 50^\circ$$

$$-180^\circ + \text{PM} + |\angle \text{PI}(\alpha)| = -180^\circ + 50^\circ + 11.3^\circ = -118.7^\circ$$

- Matlab

```
l=[0 0 1];
m=conv([50 1],[10 1]);
w=logspace(-2,0,100);
[M Fprim]=bode(l,m,w);
F=Fprim-5*w'*180/pi;
[w' M F]
```

```
0.0559  0.2940  -115.5416
```

```
0.0586  0.2788  -118.2832  $\cong 118.3^\circ$ 
```

```
0.0614  0.2641  -121.0576
```

$$z = \alpha\omega_1 = 0.2 \cdot 0.0586 = 0.01172, \quad k_p = \frac{1}{M\sqrt{1+\alpha^2}} = 3.52$$

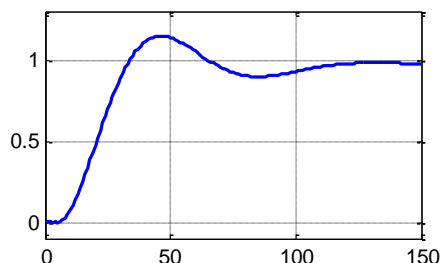
$$\text{PI: } 3.52 \frac{s+0.0117}{s}, \quad t_r = \frac{8}{\omega_1 \text{tgPM}} = \frac{8}{0.0586 \text{tg}50^\circ} = 114.5 \text{ s}$$

```
[lp mp]=pade(5,8);
lo=conv(lp,l);
mo=conv(mp,m);
```

6. Metody częstotliwościowe

```

lr=3.52*[1 0.0117];
mr=[1 0];
l=conv(lo,lr);
m=conv(mo,mr);
t=0:1:150;
y=step(l,l+m,t);
max(y)    1.1461 ⇒ 14.61%
    
```



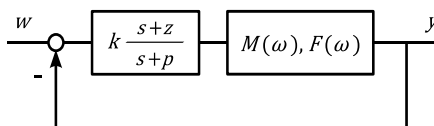
Regulator PD

$$k_p \left(1 + \frac{T_d s}{D s + 1} \right) = k \frac{s+z}{s+p}, \quad k = k_p \frac{p}{z}, \quad z = \frac{1}{T_d \left(1 + \frac{1}{D} \right)}, \quad p = \frac{D}{T_d}$$

Problem

– dane: $p_0\%$, t_r , $M(\omega)$, $F(\omega)$

– szukane: k , z , p



Tok projektowania

- Zapas fazy PM i częstotliwość ω_1

$$p_0\% \Rightarrow \xi \Rightarrow \text{PM} = 90^\circ - \arctg \frac{\sqrt{4\xi^4 + 1 - 2\xi^2}}{2\xi} \cong 100\xi \quad \text{gdym } \xi \leq 0.6$$

$$t_r \Rightarrow \omega_1 = \frac{8}{t_r \text{tgPM}} \quad (6.4a)$$

- Zero z

$$z = \frac{4}{t_r} \quad \text{– jak zazwyczaj w metodzie linii pierwiastkowych} \quad (6.4b)$$

- Biegun p

$$\theta = -180^\circ + \text{PM} - F(\omega_1) \quad \text{– faza regulatora PD dla częstotliwości } \omega_1 \quad (6.4c)$$

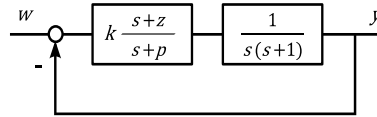
$$p = \frac{z + \omega_1 \operatorname{tg} \theta}{1 - \frac{z}{\omega_1} \operatorname{tg} \theta} \quad (6.4d) \quad - \text{ wzór stosowany dla } \theta \leq 55^\circ, \text{ w przeciwnym przypadku potrzebny jest korektor podwójny (PD}^2\text{)}$$

- Wzmocnienie k

$$k = \frac{1}{M(\omega_1)} \sqrt{\frac{\omega_1^2 + p^2}{\omega_1^2 + z^2}} \quad (6.4e)$$

Przykład

Z 6.5. Dla obiektu $\frac{1}{s(s+1)}$ dobrać korektor PD tak, aby uzyskać przeregulowanie 20% i czas regulacji 4 sekundy.



Rozwiązanie

- $p_{\%} = 20 \Rightarrow \xi = \frac{|\ln \frac{p_{\%}}{100}|}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2 \frac{p_{\%}}{100}}} = 0.4559 \Rightarrow \text{PM} \cong 100\xi \cong 45^\circ$

$$\omega_1 = \frac{8}{t_r \operatorname{tg} \text{PM}} = \frac{8}{4 \cdot 1} = 2, \quad z = \frac{4}{t_r} = \frac{4}{4} = 1$$

- Matlab

```
l=1;
```

```
m=[1 1 0];
```

```
w=logspace(-1,1,100);
```

```
[M F]=bode(l,m,w);
```

```
[w' M F]
```

```
1.9630 0.2312 -153.0051
```

```
2.0565 0.2126 -154.0682     $\omega_1 = 2, \quad M(\omega_1) = 0.2126, \quad F(\omega_1) = -154^\circ$ 
```

```
2.1544 0.1954 -155.1012
```

$$\theta = -180^\circ + \text{PM} - F(\omega_1) = -180^\circ + 45^\circ + 154^\circ \cong 19^\circ$$

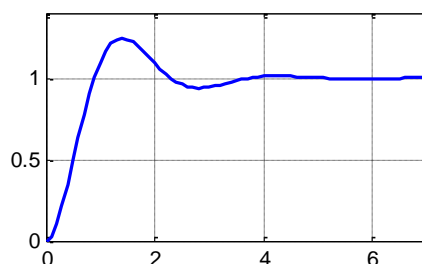
6. Metody częstotliwościowe

$$p = \frac{z + \omega_1 \operatorname{tg} \theta}{1 - \frac{z}{\omega_1} \operatorname{tg} \theta} = 2.04 \cong 2, \quad k = \frac{1}{M} \sqrt{\frac{\omega_1^2 + p^2}{\omega_1^2 + z^2}} = 5.94 \cong 6$$

PD: $k \frac{s+z}{s+p} = 6 \frac{s+1}{s+2}$

- ```

l=6*[0 0 1 1];
m=conv([1 2],m);
t=0:0.1:10;
y=step(l,m+1,t);
plot(t,y);grid
max(y) 1.2454 => 24.54%
```



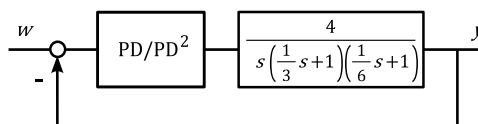
### Korektor podwójny $k \left( \frac{s+z}{s+p} \right)^2 - \text{PD}^2$

Jest potrzebny, jeżeli  $\theta = -180^\circ + \text{PM} - F(\omega_1) > 55^\circ$ .

- Modyfikacje wzorów

$$p = \frac{z + \omega_1 \operatorname{tg} \frac{\theta}{2}}{1 - \frac{z}{\omega_1} \operatorname{tg} \frac{\theta}{2}}, \quad k = \frac{1}{M(\omega_1)} \frac{\omega_1^2 + p^2}{\omega_1^2 + z^2} \quad (6.5)$$

**Z 6.6.** Czy regulator PD, czy  $\text{PD}^2$  zapewni przeregulowanie 16.3% i czas regulacji wynoszący 1 sekundę w układzie regulacji pokazanym obok?



*Rozwiązanie*

- $p_{\%} = 16.3 \Rightarrow \xi = 0.5 \Rightarrow \text{PM} \cong 50.0^\circ$

$$\omega_1 = \frac{8}{t_r \operatorname{tg} \text{PM}} = \frac{8}{1 \cdot \operatorname{tg} 50^\circ} = 6.7$$

- Matlab

```

l=[0 0 0 4];
m=conv([1/3 1 0],[1/6 1]);
```

```
w=logspace(-1,1,100);
[M F]=bode(1,m,w);
[w' M F]

6.5793 0.1700 -203.1251
6.8926 0.1521 -205.4395 $\omega_1 \cong 6.7$
7.2208 0.1358 -207.7145
```

$$\theta = -180^\circ + \text{PM} - F(\omega_1) = -180^\circ + 50^\circ + 205.4^\circ \cong 75.4^\circ$$

Ponieważ  $\theta > 55^\circ$ , więc korektor PD nie jest w stanie spełnić wymagań projektowych.

- Korektor PD<sup>2</sup>

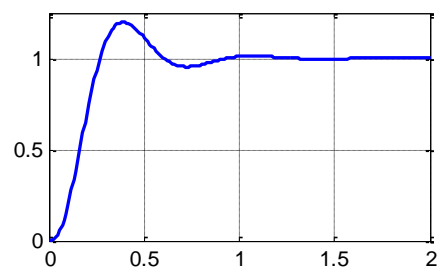
$$z = \frac{4}{t_r} = \frac{4}{1} = 4, \quad \frac{\theta}{2} = \frac{55^\circ}{2} = 37.7^\circ$$

$$p = \frac{z + \omega_1 \text{tg} \frac{\theta}{2}}{1 - \frac{z}{\omega_1} \text{tg} \frac{\theta}{2}} = \frac{4 + 6.7 \text{tg} 37.7^\circ}{1 - \frac{4}{6.7} \text{tg} 37.7^\circ} = 17.04$$

$$k = \frac{1}{M} \frac{\omega_1^2 + p^2}{\omega_1^2 + z^2} = \frac{1}{0.1521} \frac{6.7^2 + 17.04^2}{6.7^2 + 4^2} = 36.1, \quad \text{PD: } 36.1 \left( \frac{s+4}{s+17} \right)^2$$

- lk=36.1\*conv([1 4],[1 4]); -korektor

```
mk=conv([1 17],[1 17]);
l=conv(l,lk);
m=conv(m,mk);
t=0:0.01:2;
y=step(l,m+1,t);
plot(t,y);grid
max(y) 1.1986 \Rightarrow 19.86%
```



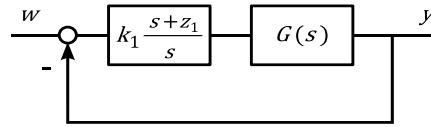
## Regulator PID

### I. PID jako PI×PD

$$k_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{D} \right) = \underbrace{k_1 \frac{s+z_1}{s}}_{\text{PI}} \cdot \underbrace{k_2 \frac{s+z_2}{s+p_2}}_{\text{PD}}, \quad \left( T_i + \frac{T_d}{D} \right)^2 \geq T_i T_d \left( 1 + \frac{1}{D} \right)$$

#### Problem

- dane:  $p_0, t_r, M(\omega), F(\omega)$
- szukane:  $k_1, z_1, k_2, z_2, p_2$



#### Tok projektowania

##### Regulator PI

- $p_0 \Rightarrow \xi \Rightarrow \text{PM}$
- Wybór  $\alpha \Rightarrow \nexists \text{PI}(\alpha)$
- Częstotliwość  $\omega_1$ :  $\nexists G(\omega_1) = -180^\circ + \text{PM} + |\nexists \text{PI}(\alpha)|$  (6.6a)
- Nastawy

$$z = \alpha \omega_1, \quad k_1 = \frac{1}{M(\omega_1) \sqrt{1+\alpha^2}} \quad (M(\omega) = |G(j\omega)|) \quad (6.6b)$$

##### Regulator PD

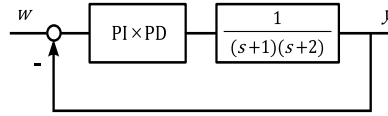
- Częstotliwość  $\omega'_1 = \frac{8}{t_r \text{tgPM}}$
- $\nexists G'(j\omega_1) = \nexists G(j\omega_1) - 90^\circ + \text{arctg} \frac{\omega'_1}{z_1}$  (6.6c)
- $\theta' = -180^\circ + \text{PM} - \nexists G'(j\omega_1)$  (6.6d)
- Nastawy

$$z_2 = \frac{4}{t_r}, \quad p_2 = \frac{z_2 + \omega'_1 \text{tg}\theta'}{1 - \frac{z_2}{\omega'_1} \text{tg}\theta'}, \quad k_2 = \frac{1}{M'(j\omega'_1)} \sqrt{\frac{\omega_1'^2 + p_2^2}{\omega_1'^2 + z_2^2}} \quad (6.6e)$$

$$M'(j\omega'_1) = |G'(j\omega'_1)| = k_1 \frac{\sqrt{\omega_1'^2 + z_1^2}}{\omega_1'^2} |G(j\omega'_1)|$$

**Przykład**

**Z 6.7.** W układzie pokazanym na rysunku dobrać nastawy regulatora PID traktowanego jako PI×PD tak, aby uzyskać przeregulowanie 20% i czas regulacji 1 sekundę. Przyjąć  $\alpha = 0.316$ . (Uwaga. Układ jak w zadaniu Z 5.5.)

*Rozwiązanie*

## Regulator PI

- $p_{\%} = 20 \Rightarrow \xi = 0.4559 \Rightarrow PM \cong 45^\circ$
- $\alpha = 0.316 \Rightarrow \angle PI(\alpha) = -90^\circ + \arctg \frac{1}{\alpha} = -17.5^\circ$   
 $-180^\circ + PM + |\angle PI(\alpha)| = -117.5^\circ$

## • Matlab

```
l=[0 0 1]; m=[1 3 2];
w=logspace(-1,1,150); [M F]=bode(l,m,w);
[w' M F]

2.3395 0.1277 -116.3300
2.4130 0.1222 -117.8356 $\cong -117.5^\circ$
2.4887 0.1168 -119.3225
```

- $z_1 = \alpha \omega_1 = 0.316 \cdot 2.41 = 0.76$

$$k = \frac{1}{M\sqrt{1+\alpha^2}} = \frac{1}{0.1222\sqrt{1+0.316^2}} = 7.8, \quad \text{PI: } 7.8 \frac{s+0.76}{s}$$

## Regulator PD

„Obiektem” dla regulatora PD jest  $G'(s) = 7.8 \frac{s+0.76}{s(s+1)(s+2)}$

- $\omega'_1 = \frac{8}{t_{r\text{tgPM}}} = 6.7 \frac{\text{rad}}{\text{s}}$

## • Matlab

```
l=7.8*conv([1 0.76],1);
m=[m 0];
```

## 6. Metody częstotliwościowe

[M F]=bode(1,m,w);

[w' M F]

6.4875 0.1762 -160.7853

**6.6912 0.1661 -161.3386**  $\omega'_1 \cong 6.7 \frac{rd}{s}$

6.9012 0.1566 -161.8777

- $\theta' = -180^\circ + PM - \angle G' = -180^\circ + 45^\circ + 161.33^\circ \cong 26^\circ$

- $z_2 = \frac{4}{t_r} = 4, \quad p_2 = \frac{z_2 + \omega'_1 \operatorname{tg} \theta'}{1 - \frac{z_2}{\omega'_1} \operatorname{tg} \theta'} = \frac{4 + 6.7 \operatorname{tg} 26^\circ}{1 - \frac{4}{6.7} \operatorname{tg} 26^\circ} = 10.25$

$$k_2 = \frac{1}{M'} \sqrt{\frac{\omega_1'^2 + p^2}{\omega_1'^2 + z^2}} = \frac{1}{0.1661} \sqrt{\frac{6.7^2 + 10.25^2}{6.7^2 + 4^2}} \cong 9.45$$

PD:  $9.45 \frac{s+4}{s+10.25}$

- Odpowiedź skokowa**

`l=9.45*conv([1 4],1);`

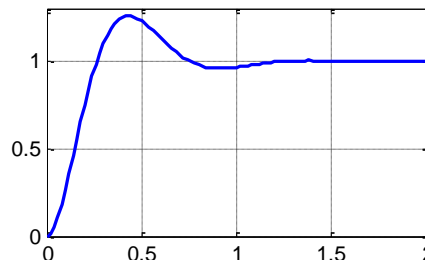
`m=conv([1 10.25],m);`

`t=0:0.02:2;`

`y=step(l,m+1,t);`

`plot(t,y);grid`

`max(y) 1.2565 ⇒ 25.65%`



## II. PID „o podwójnym zerze”

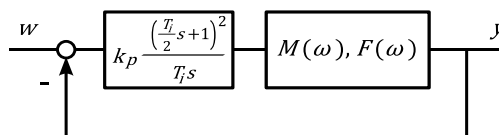
$$k_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{D} \right) \cong k_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right) = k_p \frac{\left( \frac{T_i s + 1}{2} \right)^2}{T_i s} = k \frac{(s+z)^2}{s}$$

$D > 4 \qquad T_d = \frac{T_i}{4}$

$$k = k_p \frac{T_i}{4}, \quad z = \frac{2}{T_i}$$

### Tok projektowania

- $p\% \Rightarrow \xi \Rightarrow PM$





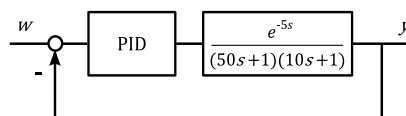
$$\bullet \quad \omega_1 = \frac{8}{t_r \text{tgPM}} \quad (6.7a)$$

$$\bullet \quad F(\omega_1) \Rightarrow \theta = -180^\circ + \text{PM} - F(\omega_1) \quad (6.7b)$$

$$\bullet \quad k_p = \frac{\cos\theta}{M(\omega_1)}, \quad T_i = \frac{2}{\omega_1} \frac{\cos\theta}{1 - \sin\theta}, \quad T_d = \frac{T_i}{4} \quad (6.7c)$$

### Przykład

**Z 6.8.** W układzie z zadania 6.4 zastąpić regulator PI regulatorem PID i dobrać jego nastawy tak, aby skrócić czas regulacji o  $\frac{1}{3}$  zachowując dotychczasowe przeregulowanie (16.3%).



### Rozwiązanie

- $p_{\%} = 16.3 \Rightarrow \xi = 0.5 \Rightarrow \text{PM} \cong 50^\circ$
- $t_{r,PI} = 114.5$  według zadania Z 6.4. Zatem  $t_{r,PID} = \frac{2}{3} t_{r,PI} = 76.3$ .

$$\omega_1 = \frac{8}{t_{r,PID} \text{tgPM}} = 0.0879$$

- Matlab

```
l=[0 0 1]; m=conv([50 1],[10 1]);
w=logspace(-2,0,100);
[M Fprim]=bode(l,m,w); F=Fprim-5*w'*180/pi;
[w' M F]
```

```
0.0850 0.1746 -141.4558
```

```
0.0890 0.1637 -144.5166 $\omega_{1,PID} \cong 0.089$
```

```
0.0933 0.1533 -147.6159
```

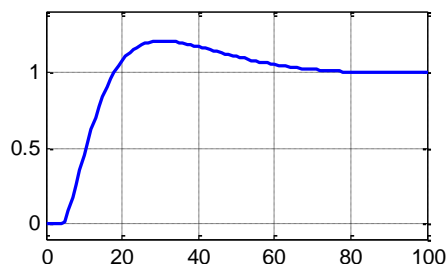
- $\theta = -180^\circ + \text{PM} - \angle F(\omega_1) = -180^\circ + 50^\circ + 144.5^\circ \cong 14.5^\circ$
- $k_p = \frac{\cos\theta}{M(\omega_1)} = 5.91, \quad T_i = \frac{2}{\omega_1} \frac{\cos\theta}{1 - \sin\theta} = 29, \quad T_d = \frac{T_i}{4} = 7.25$

## 6. Metody częstotliwościowe

$$\text{PID: } k_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right) \Big|_{T_d = \frac{T_i}{4}} = k_p \frac{\left( \frac{T_i}{2} s + 1 \right)^2}{T_i s} = 5.91 \frac{(14.5s + 1)^2}{29s}$$

- ```

[lp mp]=pade(5,8); lo=conv(lp,1); mo=conv(mp,m);
lr=5.91*conv([14.5 1],
             [14.5 1]);
mr=[29 0];
l=conv(lo,lr);
m=[0 conv(mo,mr)];
t=0:1:150;
y=step(l,m+1,t);
plot(t,y),grid
max(y)    1.2053 => 20.53%
```



II a. PID o czasie regulacji jak P

Regulator P

- $p_{\%} \Rightarrow \xi \Rightarrow \text{PM}, \quad \omega_1: F(\omega_1) = -180^\circ + \text{PM} \quad (6.8a)$

$$k_p = \frac{1}{M(\omega_1)}, \quad t_{r,P} = \frac{8}{\omega_1 \text{tgPM}} \quad (6.8b)$$

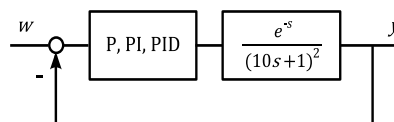
Regulator PID

- Jeżeli $t_{r,\text{PID}} = t_{r,P}$, to $\theta = 0^\circ$ i poprzednie wzory przyjmują

$$\text{postać } k_p = \frac{1}{M(\omega_1)}, \quad T_i = \frac{2}{\omega_1}, \quad T_d = \frac{T_i}{4} \quad (6.8c)$$

Przykład

Z 6.9. Dla układu sterowania pokazanego na rysunku dobrać nastawy regulatorów P, PI, PID, aby



uzyskać przeregulowanie 20%. Czas regulacji regulatora PID powinien być taki sam, jak dla regulatora P. W odniesieniu do regulatora PI przyjąć $\alpha = 0.316$.

Rozwiązanie

Regulator P

- $p_{\%} = 20 \Rightarrow \xi = 0.4559 \Rightarrow PM \cong 45^{\circ} \Rightarrow F(\omega_1) = -135^{\circ}$

- **Matlab**

```
l=1;m=conv([10 1],[10 1]); w=logspace(-2,0,100);
[M Fprim]=bode(l,m,w); F=Fprim-1*w'*180/pi;
[w' M F];
```

```
0.1789  0.2381  -131.8308
0.1874  0.2217  -134.5612      PM  $\cong 45^{\circ}$ 
0.1963  0.2060  -137.2576
```

- $k_p = \frac{1}{M(\omega_1)} = \frac{1}{0.2217} = 4.6, \quad t_{r,P} = \frac{8}{\omega_1 \text{tg} PM} = \frac{8}{0.1874 \cdot 1} = 42.68 \text{ s}$

Regulator PI

- $\alpha = 0.2 \Rightarrow \angle PI(\alpha) = -90^{\circ} + \text{arctg} \frac{1}{\alpha} = -17.5^{\circ}$
 $-180^{\circ} + PM + |\angle PI(\alpha)| = -117.5^{\circ}$

- [w' M F]

```
0.1353  0.3533  -114.8182
0.1417  0.3323  -117.7171       $\cong -117.5^{\circ}$ 
0.1485  0.3120  -120.5944
```

- $z = \alpha \omega_{1,PI} = 0.316 \cdot 0.1417 = 0.0448,$

$$k_p = \frac{1}{M(\omega_1)\sqrt{1+\alpha^2}} = \frac{1}{0.3323\sqrt{1+0.2^2}} = 2.86$$

$$PI: 2.86 \frac{s+0.045}{s}, \quad t_{r,PI} = \frac{8}{\omega_1 \text{tg} PM} = \frac{8}{0.1417 \cdot 1} = 56.4 \text{ s}$$

6. Metody częstotliwościowe

Regulator PID

- $t_{r,PID} = t_{r,P}$

$$k_p = \frac{1}{M(\omega_1)} = 4.68, \quad T_i = \frac{2}{\omega_1} = \frac{2}{0.1874} = 10.7, \quad T_d = \frac{T_i}{4} = 2.6$$

$$\begin{aligned} \text{PID: } k_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right) \Big|_{T_d = \frac{T_i}{4}} &= k_p \frac{\left(\frac{T_i s + 1}{2} \right)^2}{T_i s} = \\ &= 4.68 \frac{(5.2s+1)^2}{10.4s} \Big|_{D=10} = 4.68 \frac{(5.2s+1)^2}{10.4s(0.26s+1)} \end{aligned}$$

- Odpowiedzi

```
lo=[0 0 1]; mo=m; [lp, mp]=pade(1,8);
```

```
lo=conv(lo,lp);
```

```
mo=conv(mo,mp);
```

```
%Reg. P
```

```
l=4.68*lo;
```

```
m=mo;
```

```
t=0:0.1:100;
```

```
y1=step(l,m+1,t);
```

```
%Reg. PI
```

```
l=3.37*conv([1 0.05],lo);
```

```
m=conv([1 0],mo);
```

```
y2=step(l,m+1,t);
```

```
%Reg. PID
```

```
l=4.68*conv(conv([5.2 1],[5.2 1]),lo);
```

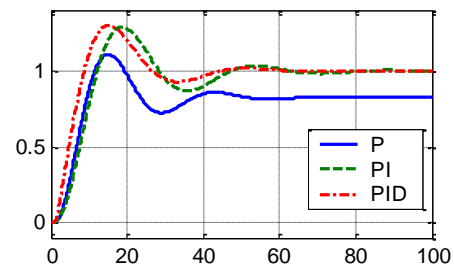
```
m=10.4*conv([0.26 1 0],mo);
```

```
y3=step(l,m+1,t);
```

```
max(y1)    1.1107 ⇒ 11.07%
```

```
max(y2)    1.2893 ⇒ 28.93%
```

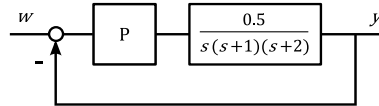
```
max(y3)    1.2973 ⇒ 29.73%
```



```
plot(t, y1, '-', t, y2, '--', t, y3, '-. '); grid
legend('P', 'PI', 'PID');
```

Zadania domowe

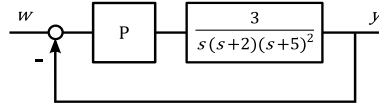
D 6.1. Dobrać regulator P dla układu sterowania pokazanego na rysunku, aby uzyskać przeregulowanie 16.3%. Kolejno należy wyznaczyć: ω_1 , $M(\omega_1)$, k_p , t_r , ω_2 , GM, $\max(y)$.



Odp.: $\omega_1 = 0.48$, $M(\omega_1) = 0.449$, $k_p = 2.05$, $t_r \cong 13.8$

$\omega_2 = 1.41$, GM = 5.8 \Rightarrow 15.26 dB, $\max(y) = 1.15$

D 6.2. Dobrać regulator P, aby uzyskać zapas modułu $GM_{dB} = 12$. Wyznaczyć kolejno: ω_2 , $M(\omega_2)$, k_p , ω_1 , PM, t_r , $\max(y)$.



Odp.: $\omega_2 = 2.05$, $M(\omega_2) = 0.017$, $k_p = 14.3$, $\omega_1 = 0.774$

PM = 51.2°, $t_r = 8.29$, $\max(y) = 1.17$

D 6.3. Jakie wzmocnienia będą miały regulatory P nastawione metodą Zieglera-Nicholsa w układach pokazanych niżej? Należy wyznaczyć: ω_{kr} , $k_{p,kr}$, k_p , ω_1 , PM, t_r , $\max(\frac{y}{y(N)})$.

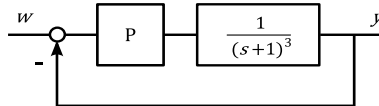
a) *Odp.:*

$$\omega_{kr} = 1.7, \quad k_{p,kr} = 7.74$$

$$k_p = 3.87, \quad \omega_1 = 1.176$$

$$\text{PM} = 31.1^\circ, \quad t_r = 11.3$$

$$\max\left(\frac{y}{y(N)}\right) = 1.52$$



6. Metody częstotliwościowe

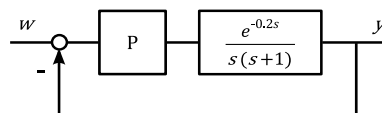
b) *Odp.*:

$$\omega_{kr} = 2.15, \quad k_{p,kr} = 5.11$$

$$k_p = 2.55, \quad \omega_1 = 1.41$$

$$PM = 19^\circ, \quad t_r = 16.4$$

$$\max(y) = 1.60$$



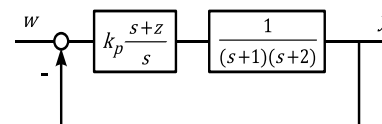
D 6.4. Dobrać nastawy regulatorów PI w układach sterowania pokazanych na poniższych rysunkach przyjmując podane wartości współczynnika α i wyznaczając kolejno: ω_1 , z , M , k_p , t_r , $\max(y)$.

a) $\alpha = 0.2$

$$\text{Odp.: } \omega_1 = 2.43, \quad z = 0.487$$

$$M = 0.12, \quad k_p = 7.98$$

$$t_r = 2.75, \quad \max(y) = 1.13$$

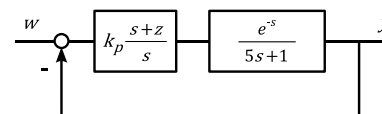


b) $\alpha = 0.316$

$$\text{Odp.: } \omega_1 = 0.739, \quad z = 0.233$$

$$M = 0.261, \quad k_p = 3.65$$

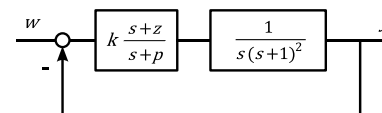
$$t_r = 10.8, \quad \max(y) = 1.27$$



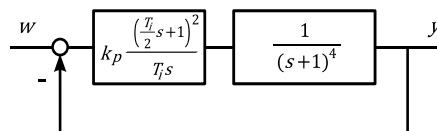
D 6.5. Dobrać nastawy regulatora PD dla sterowania obiektem $G(s) = \frac{1}{s(s+1)^2}$, aby uzyskać przeregulowanie 20% i czas regulacji 8 sekund. Wyznaczyć kolejno: ω_1 , z , p , k , θ , $\max(y)$.

$$\text{Odp.: } \omega_1 = 1.02, \quad z = 0.5, \quad p = 3.24, \quad k = 6.35, \quad \theta = 46.3^\circ$$

$$\max(y) = 1.22$$



D 6.6. Dobrać regulator PID „o podwójnym zerze” dla sterowania obiektem $G(s) = \frac{1}{(s+1)^4}$, aby uży-



skąć przeregulowanie 20%. Czas regulacji ma być taki sam, jak przy sterowaniu przez regulator P, tzn. $t_{r,PID} = t_{r,P}$. Należy wyznaczyć: ω_1 , $t_{r,P}$, k_p , T_i , T_d , $\max(y)$.

Odp.: $\omega_1 = 0.673$, $t_{r,P} = 11.8$, $k_p = 2.11$, $T_i = 2.96$,

$T_d = 0.74$, $\max(y) = 1.24$