

# Cap 10) Técnicas de Resposta em Frequência

Controle Automático

Prof. Fernando Passold

Criado: Nov-2009

atualizado: May-2020

# Objetivos

$$G_c(s) = \frac{(1 + \alpha T_1 s)}{(1 + T_1 s)} \cdot \frac{(1 + T_2 s)}{(1 + \beta T_2 s)}$$

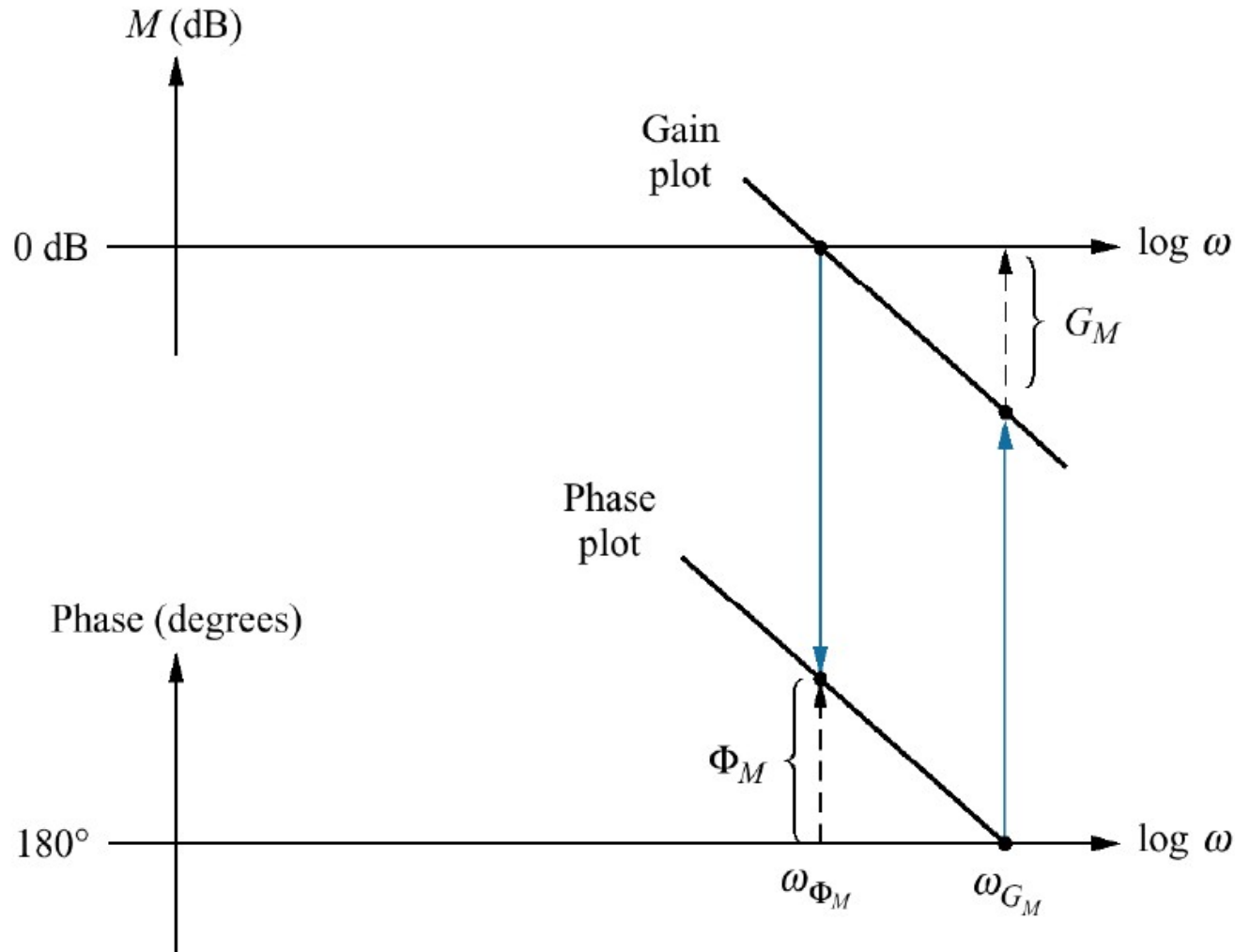
Avanço de Fase                      Atraso de Fase

- Como usar resposta em frequência:
  - Para ajustar o ganho de forma a respeitar especificações para a resposta transitória;
  - Como usar a resposta em frequência para melhorar o erro estacionário do sistema;
  - Como usar a resposta em frequência para melhorar a resposta transitória do sistema;
  - Como usar a resposta em frequência para melhorar tanto o erro estacionário quanto a resposta transitória.

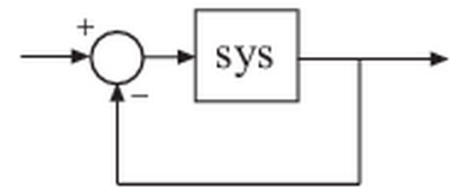
# Introdução

- Estabilidade e projeto da resposta transitória mediante ajuste de ganho:
  - Métodos baseados em resposta em frequência, diferentes do método baseado em RL, podem ser realizados sem a obrigatoriedade de uma ferramenta computacional, usando aproximações assintóticas.
- O projeto da resposta transitória mediante compensação em cascata:
  - Métodos baseados em resposta em frequência não são tão intuitivos como os baseados em RL.
- Projeto dos erros de estado estacionário mediante compensação em cascata:
  - Métodos baseados em resposta em frequência facilitam o projecto de compensadores derivativos de forma a acelerar a resposta do sistema ao mesmo tempo respeitando requisitos de erros de estado estacionário.

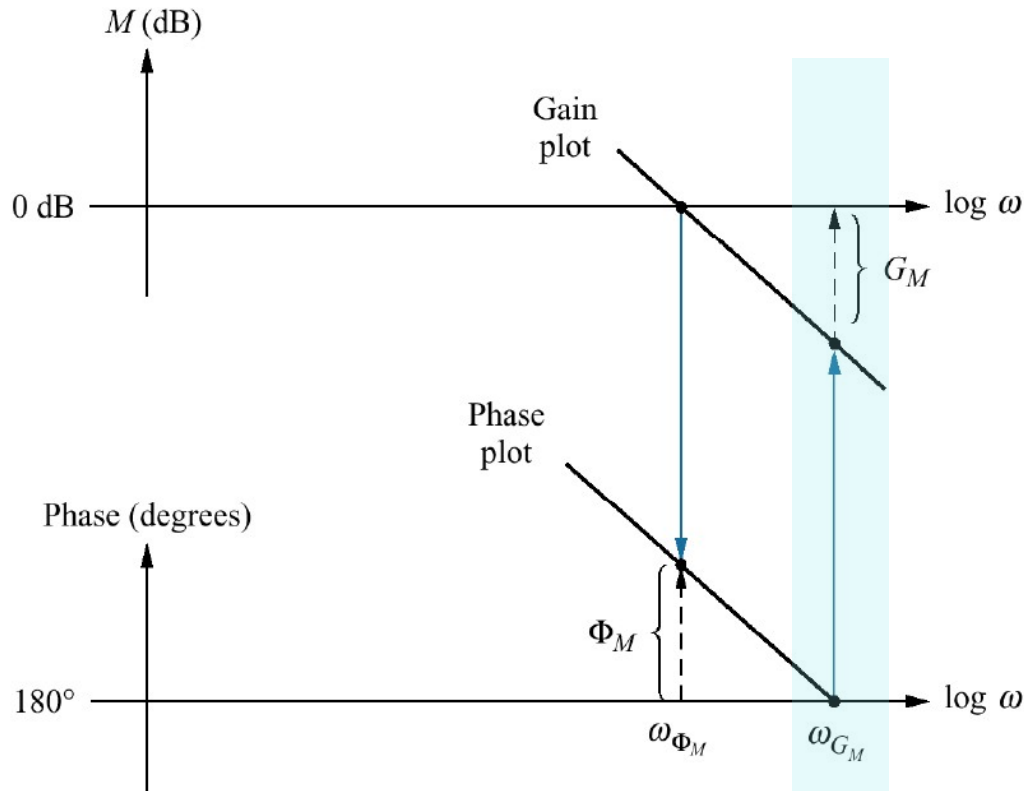
# Estabilidade, Margem de Ganho e Margem de Fase através do Diagrama de Bode...



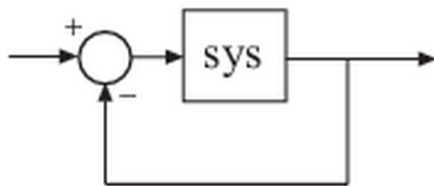
O ganho e a margem de fase de um sistema indica a estabilidade relativa do sistema em malha fechada formado pela aplicação de realimentação negativa unitária.



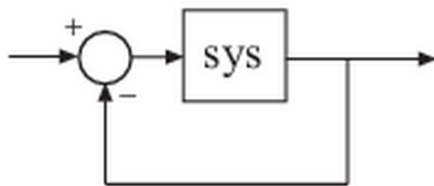
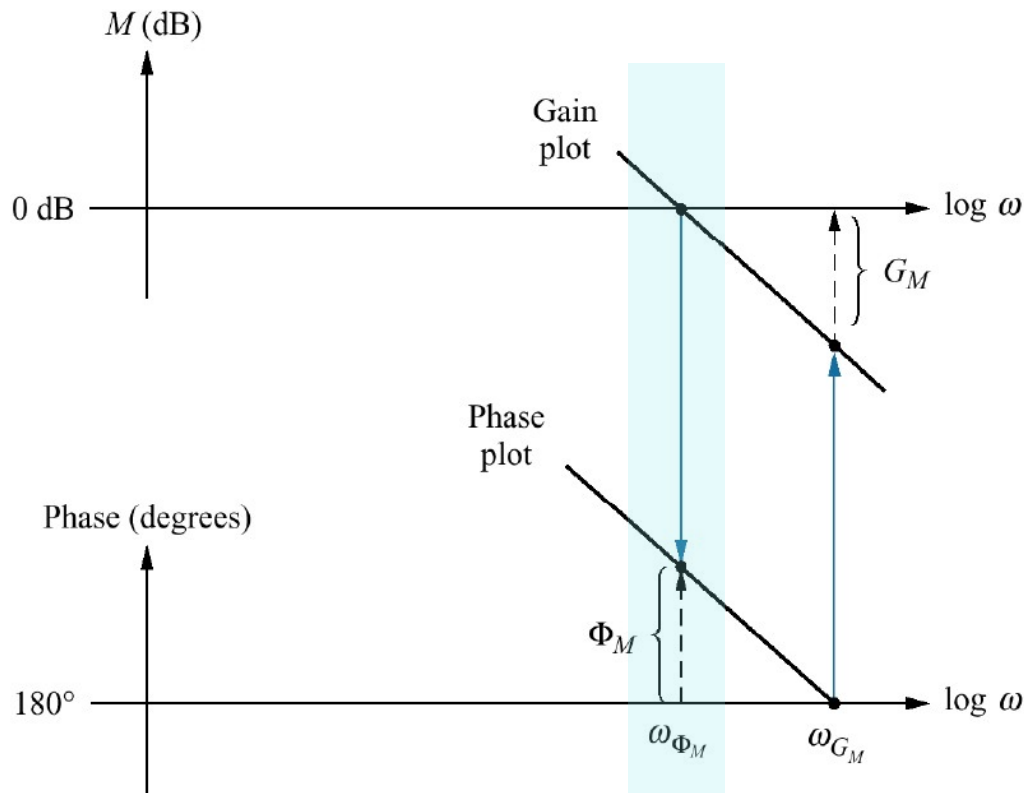
# Estabilidade, Margem de Ganho e Margem de Fase através do Diagrama de Bode...



A **margem de ganho**,  $G_M$ , é a quantidade de aumento ou diminuição de ganho necessária para fazer com que o loop inverta seu sinal (ângulo de fase se torna  $-180^\circ =$  realimentação positiva  $\Rightarrow$  instável) na frequência  $\omega_{G_M}$ . Em outras palavras, a margem de ganho é  $1/g$  se  $g$  é o ganho na frequência de fase de  $-180^\circ$ .



# Estabilidade, Margem de Ganho e Margem de Fase através do Diagrama de Bode...



A **margem de fase**,  $P_m$  (ou  $\Phi_M$ ), é a diferença entre a fase da resposta e  $-180^\circ$  quando o ganho do loop é  $1.0$  (ou  $0$  dB).

A frequência  $\omega_{\Phi_M}$  na qual a magnitude é  $1,0$  ( $0$  dB) é chamada de **frequência de cruzamento de ganho**.

Geralmente, verifica-se que as margens de ganho  $\geq 3$ ; combinado com margens de fase entre  $30^\circ$  e  $60^\circ$  graus resultam em compensações razoáveis entre a largura de banda e a estabilidade.

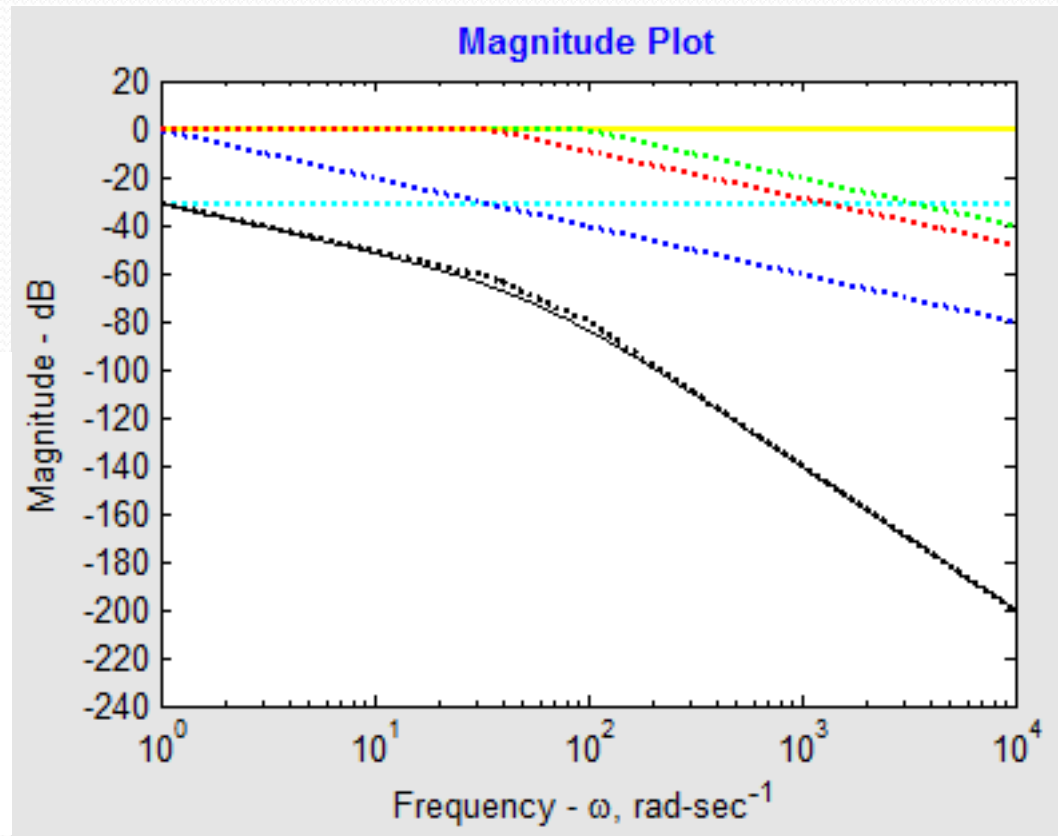
# Estabilidad

● Ejemplo:  $G(s) = \frac{100}{s(s+100)(s+36)}$

$$G(s) = \frac{100}{s \cdot 100 \cdot \left(\frac{s}{100} + 1\right) \cdot 36 \cdot \left(\frac{s}{36} + 1\right)}$$

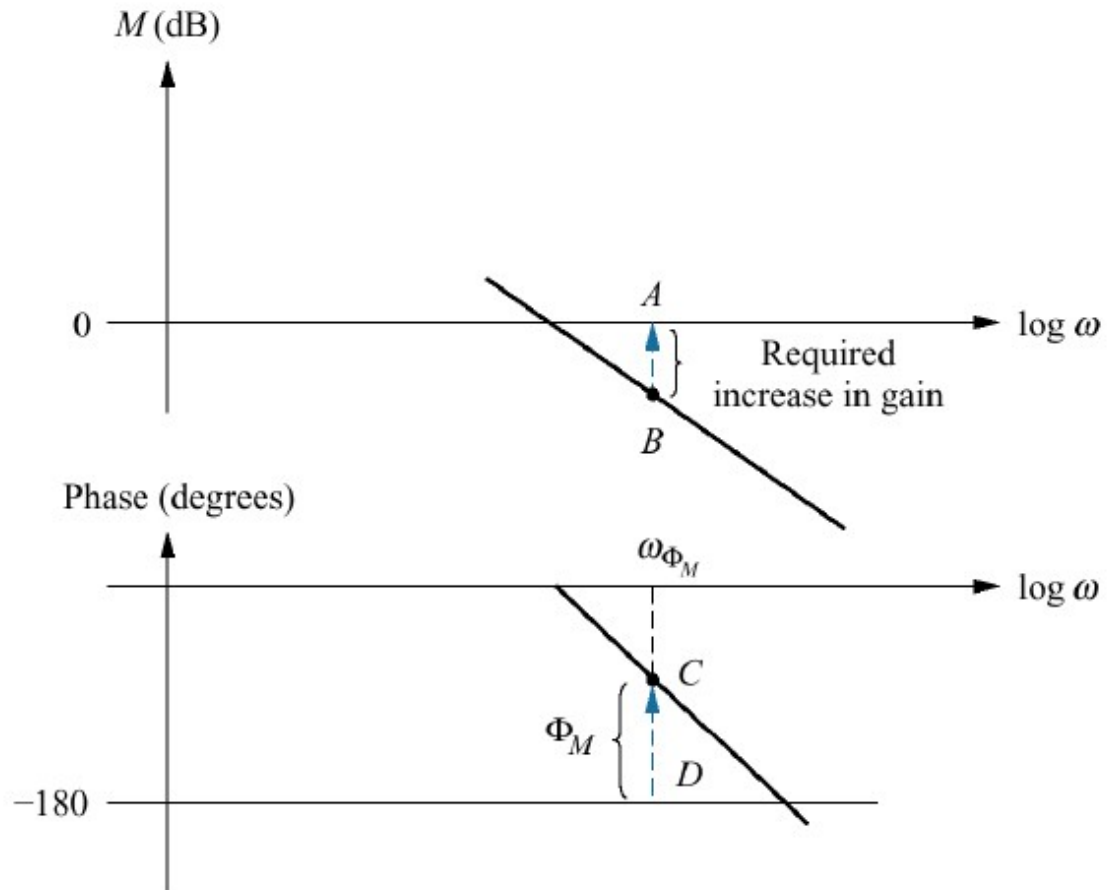
$$20 \log(36^{-1}) = -20 \log(36) \\ = -31,1261 \text{ dB}$$

- Exact Bode Plot
- ..... Asymptotic Plot
- Zero Value (for reference only)
- ..... Constant = 0.028 (-31 dB)
- ..... Pole at origin
- ..... Real Pole at -1e+002
- ..... Real Pole at -36



# Ajuste da Resposta Transitória via ajuste de ganho

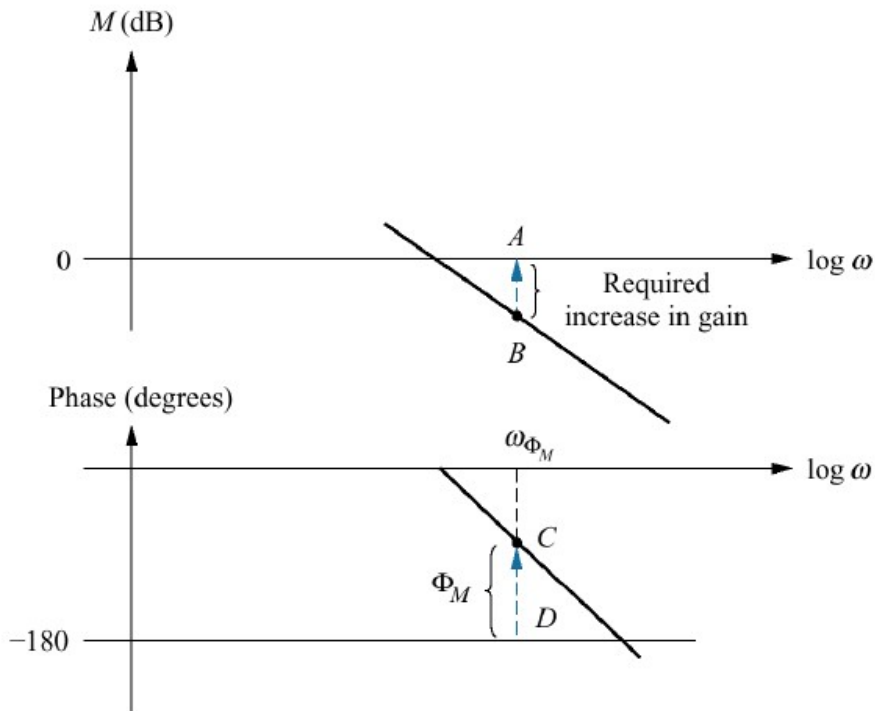
- Determinando o ganho obedecendo certa especificação de sobressinal:





# Ajuste da Resposta Transitória via ajuste de ganho

- Determinando o ganho obedecendo certa especificação de sobressinal:



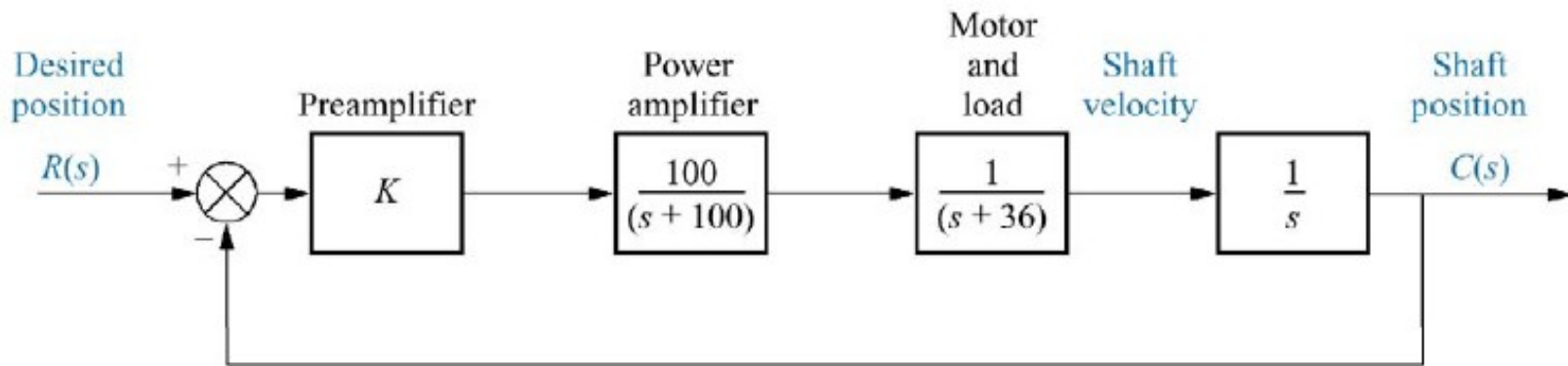
- Procedimento:

- Desenhar o diagrama de Bode (magnitude e fase) adotando um valor conveniente de ganho.
- Usando as equações (4.39) e (10.73) determinar a margem de fase desejada de forma a obedecer o porcentual de sobressinal especificado para o sistema.
- Encontrar la frecuencia,  $\omega_{\Phi_m}$  no diagrama de fase do Bode que permite alcançar a margem de fase desejada (ver figura ao lado).
- Modificar o ganho de uma quantidade  $AB$  de forma a forçar que a curva de magnitude passe através de  $0$  dB na frequência  $\omega_{\Phi_M}$ .

$$\zeta = \frac{-\ln(\%OS/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%OS/100)}} \quad (4.39)$$

$$\Phi_M = \tan^{-1} \frac{2\zeta}{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{1 + 4\zeta^4}}} \quad (10.73)$$

Exemplo 11.1) Encontrar K para obter %OS= 9,5% para entrada degrau.



- Escolher  $K=3.6$  para iniciar o diagrama de Bode em 0 dB em  $\omega = 0,1$  rad/s:

$$G(s) = K \frac{100}{s(s+100)(s+36)} = \frac{K \cdot 100}{s \cdot 100 \cdot \left(\frac{s}{100} + 1\right) \cdot 36 \cdot \left(\frac{s}{36} + 1\right)} = \frac{K \cdot 100}{3600s \left(\frac{s}{100} + 1\right) \left(\frac{s}{36} + 1\right)}$$

Se  $K=3,6$  então:

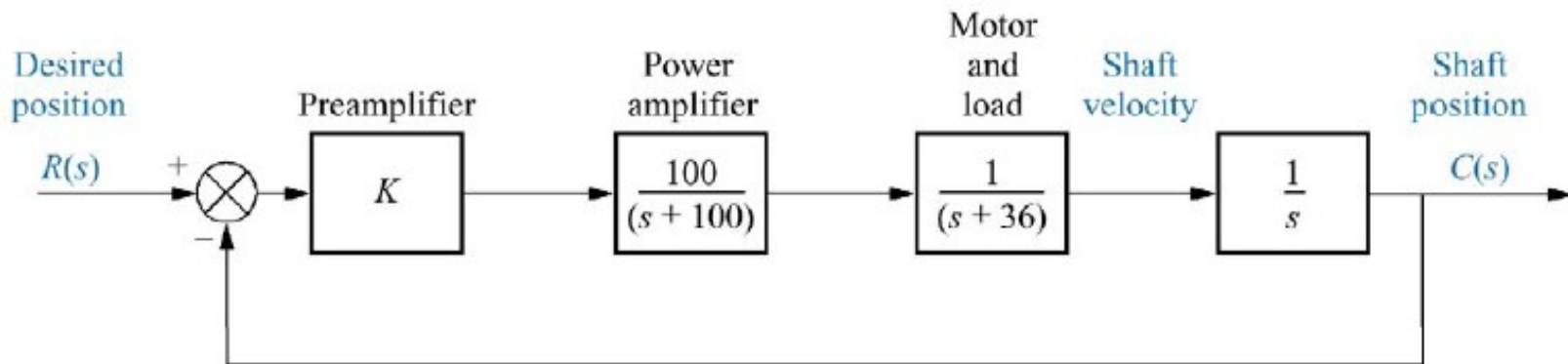
$$G(s) = \frac{1}{s \left(\frac{s}{100} + 1\right) \left(\frac{s}{36} + 1\right)}$$

- Para sobressinal de 9,5%, o fator de amortecimento e  $\Phi_M$  devem ser de:

$$\zeta = \frac{-\ln(\%OS/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%OS/100)}} = \frac{-\ln(9,5/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(9,5/100)}} = 0,5996$$

$$\Phi_M = \tan^{-1} \frac{2\zeta}{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{1+4\zeta^4}}} = \tan^{-1} \frac{2 \cdot 0,5996}{\sqrt{-2 \cdot 0,5996^2 + \sqrt{1+4 \cdot 0,5996^4}}} = 59,1621^\circ$$

## Exemplo 11.1) Encontrar K para obter %OS= 9,5% para entrada degrau.



- Escolher  $K=3.6$  para iniciar o diagrama de Bode em 0 dB em  $\omega = 0,1$  rad/s:

$$G(s) = K \frac{100}{s(s+100)(s+36)} = \frac{K \cdot 100}{s \cdot 100 \cdot \left(\frac{s}{100} + 1\right) \cdot 36 \cdot \left(\frac{s}{36} + 1\right)} = \frac{K \cdot 100}{3600s \left(\frac{s}{100} + 1\right) \left(\frac{s}{36} + 1\right)}$$

Se  $K=3,6$  então:

$$G(s) = \frac{1}{s \left(\frac{s}{100} + 1\right) \left(\frac{s}{36} + 1\right)}$$

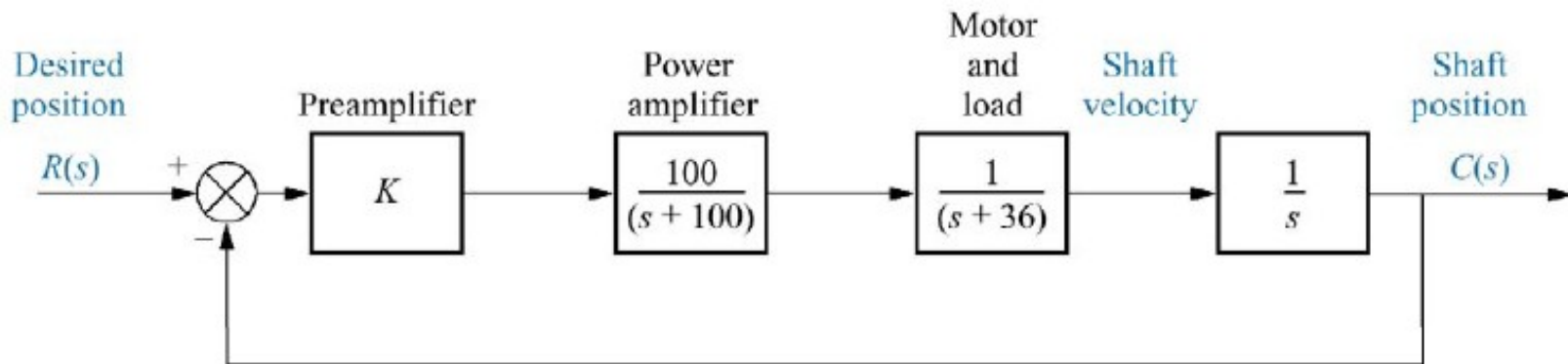
- Para sobressinal de 9,5%, o fator de amortecimento e  $\Phi_M$  devem ser de:

$$\xi = \frac{-\ln(\%OS/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%OS/100)}} = \frac{-\ln(9,5/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(9,5/100)}} = 0,5996$$

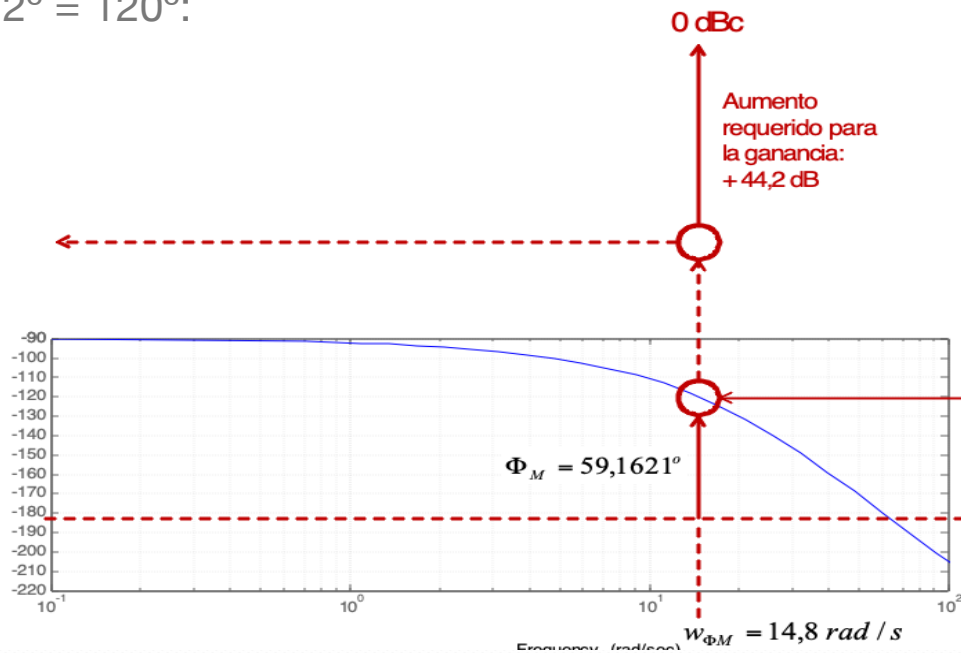
$$\Phi_M = \tan^{-1} \frac{2\xi}{\sqrt{-2\xi^2 + \sqrt{1+4\xi^4}}} = \tan^{-1} \frac{2 \cdot 0,5996}{\sqrt{-2 \cdot 0,5996^2 + \sqrt{1+4 \cdot 0,5996^4}}} = 59,1621^\circ$$

```
clear % Clear variables
numg=[100]; % Define numerator of G(s).
deng=poly([0 -36 -100]); % Define denominator of G(s).
G=tf(numg,deng) % Create and display G(s).
pos=input('Type %OS '); % Input desired percent overshoot.
z=(-log(pos/100))/(sqrt(pi^2+log(pos/100)^2)); % Calculate required damping ratio.
Pm=atan(2*z/(sqrt(-2*z^2+sqrt(1+4*z^4))))*(180/pi); % Calculate required phase margin.
```

Exemplo 11.1) Encontrar  $K$  para obter  $\%OS = 9,5\%$  para entrada degrau.



3. Desenhando o diagrama de Bode e localizando o ponto no qual a diferença entre  $180^\circ$  e  $\Phi_M = 180^\circ - 59,2^\circ = 120^\circ$ :

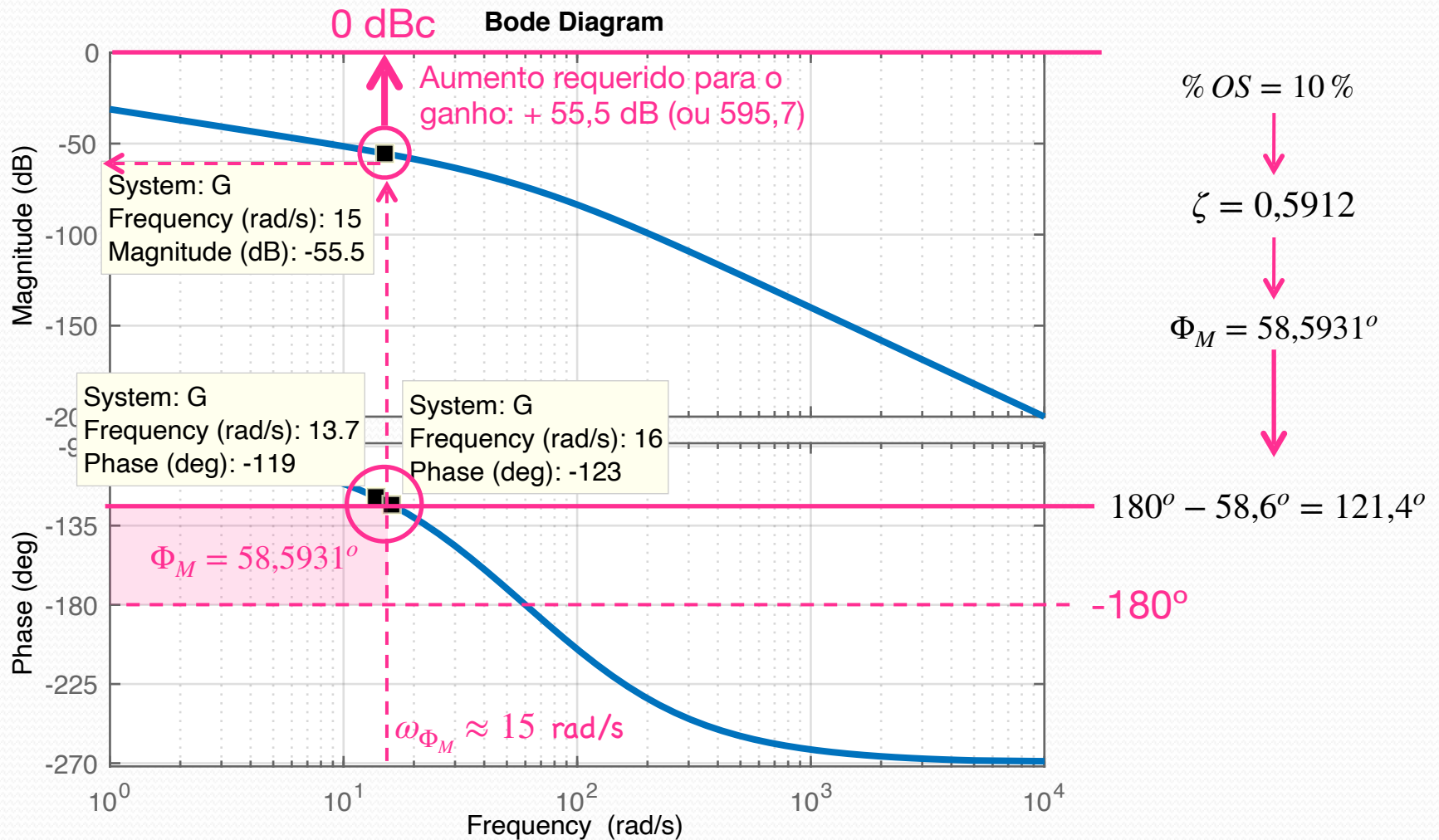


```

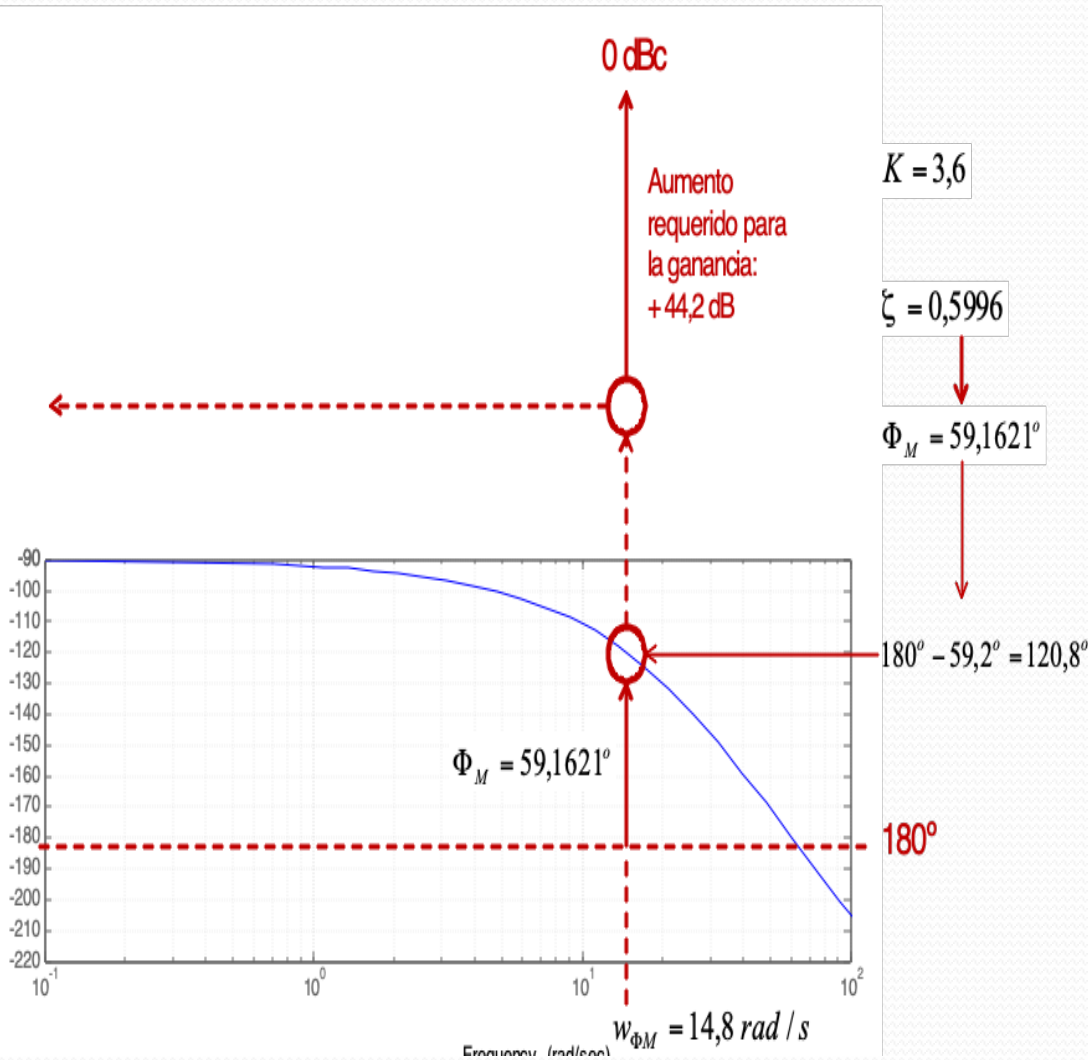
clear % Clear variables
numg=[100]; % Define numerator of G(s).
deng=poly([0 -36 -100]); % Define denominator of G(s).
G=tf(numg,deng) % Create and display G(s).
pos=input('Type %OS '); % Input desired percent overshoot.
z=(-log(pos/100))/(sqrt(pi^2+log(pos/100)^2)); % Calculate required damping ratio.
Pm=atan(2*z/ % Calculate required phase margin.
(sqrt(-2*z^2+sqrt(1+4*z^4))))*(180/pi);

```

Exemplo 11.1) Encontrar K para obter %OS= 9,5% para entrada degrau.



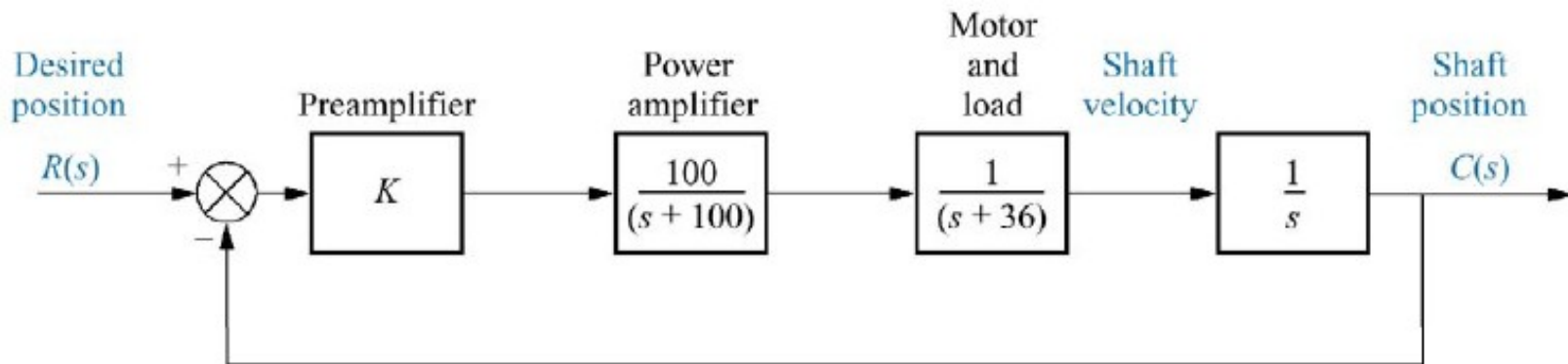
# Exemplo 11.1) Encontrar K para obter %OS= 9,5% para entrada degrau.



```

w=0.01:0.01:1000;
% Set range of frequency from 0.01 to
% 1000 in steps of 0.01.
[M,P]=bode(G,w);      % Get Bode data.
Ph=-180+Pm;          % Calculate required phase
angle.
for k=1:1:length(P);
    % Search Bode data for required phase
    angle.
    if P(k)-Ph<=0;
        % If required phase angle is found,
        % find the value of
        M=M(k); % magnitude at the same
        frequency.
        'Required K'      % Display label.
        K=1/M             % Calculate the required
        gain.
        break            % Stop the loop.
    end                  % End if.
end                      % End for.
    
```

## Exemplo 11.1) Encontrar $K$ para obter $\%OS = 9,5\%$ para entrada degrau.

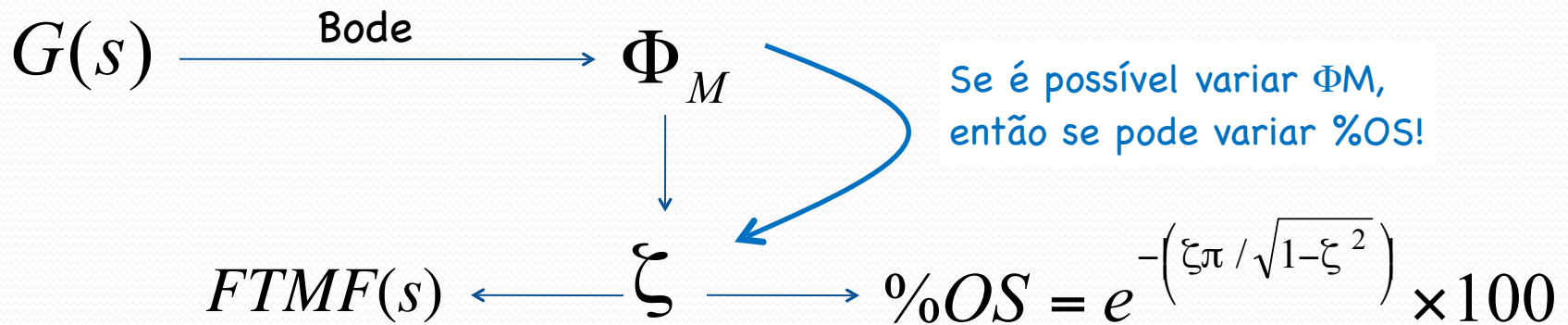


4. A diferença entre  $180^\circ$  e  $\Phi_M = 180^\circ - 59,2^\circ = 120^\circ$  se produz para  $\omega = 14,8$  rad/s, ocasião na qual, pelo diagrama de magnitude se percebe que um ganho de  $-44,2$  dB, é o que falta acrescentar ao sistema para que alcance a margem de fase desejada:

```
clear % Clear variables
numg=[100]; % Define numerator of G(s).
deng=poly([0 -36 -100]);
% Define denominator of G(s).
G=tf(numg,deng) % Create and display G(s).
pos=input('Type %OS ');
% Input desired percent overshoot.
z=(-log(pos/100))/(sqrt(pi^2+log(pos/100)^2));
% Calculate required damping ratio.
Pm=atan(2*z/
(sqrt(-2*z^2+sqrt(1+4*z^4))))*(180/pi);
% Calculate required phase margin.
```

# Relação entre Transitórios de Malha Fechada & Resposta em Freqüência de malha aberta

- Através do Diagrama de Bode de um sistema ainda em malha aberta,  $G(s)$ , se pode prever o percentual de sobressinal, %OS, do mesmo sistema em malha fechada,  $T(s)$ :
  - Este valor se pode obter a partir da margem de fase do sistema em malha aberta:



$$\Phi_M = \tan^{-1} \frac{2\zeta}{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{1+4\zeta^4}}}$$

$$\zeta = \frac{-\ln(\%OS/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%OS/100)}}$$



# Relação entre Transitórios de Malha Fechada & Resposta em Freqüência de malha aberta

Sistema lazo abierto:

$$G(s) = \frac{w_n^2}{s(s + 2\zeta w_n)}$$

Sistema lazo cerrado:

$$T(s) = \frac{w_n^2}{s^2 + 2\zeta w_n s + w_n^2}$$

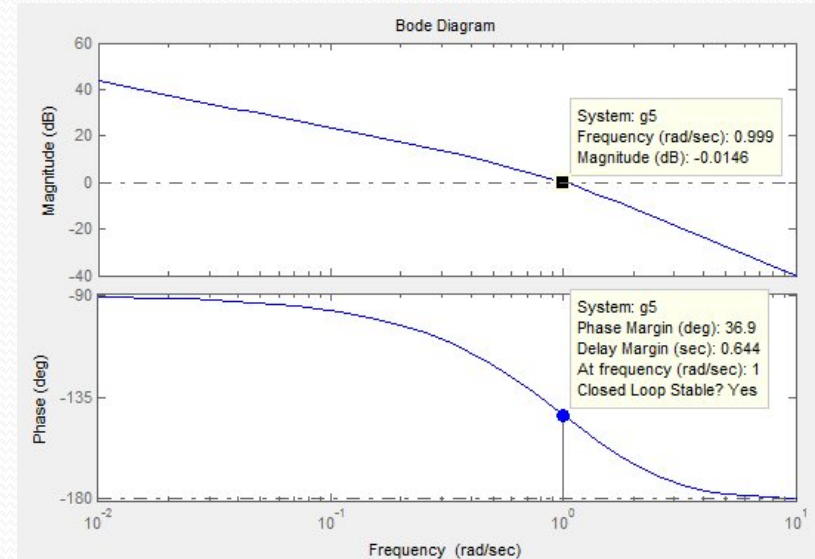
Encontrando frecuencia  $w_1$  donde  $|G(jw)| = 1$

$$|G(jw)| = \frac{w_n^2}{|-w^2 + j2\zeta w_n w|} = 1$$

$$w_1 = w_n \sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{1 + 4\zeta^4}}$$

$$\angle G(jw) = -90 - \tan^{-1}\left(\frac{w_1}{2\zeta w_n}\right)$$

$$= -90 - \tan^{-1}\left(\frac{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{4\zeta^4 + 1}}}{2\zeta}\right)$$



Como  $\Phi M = \angle G(jw) - 180^\circ$  :

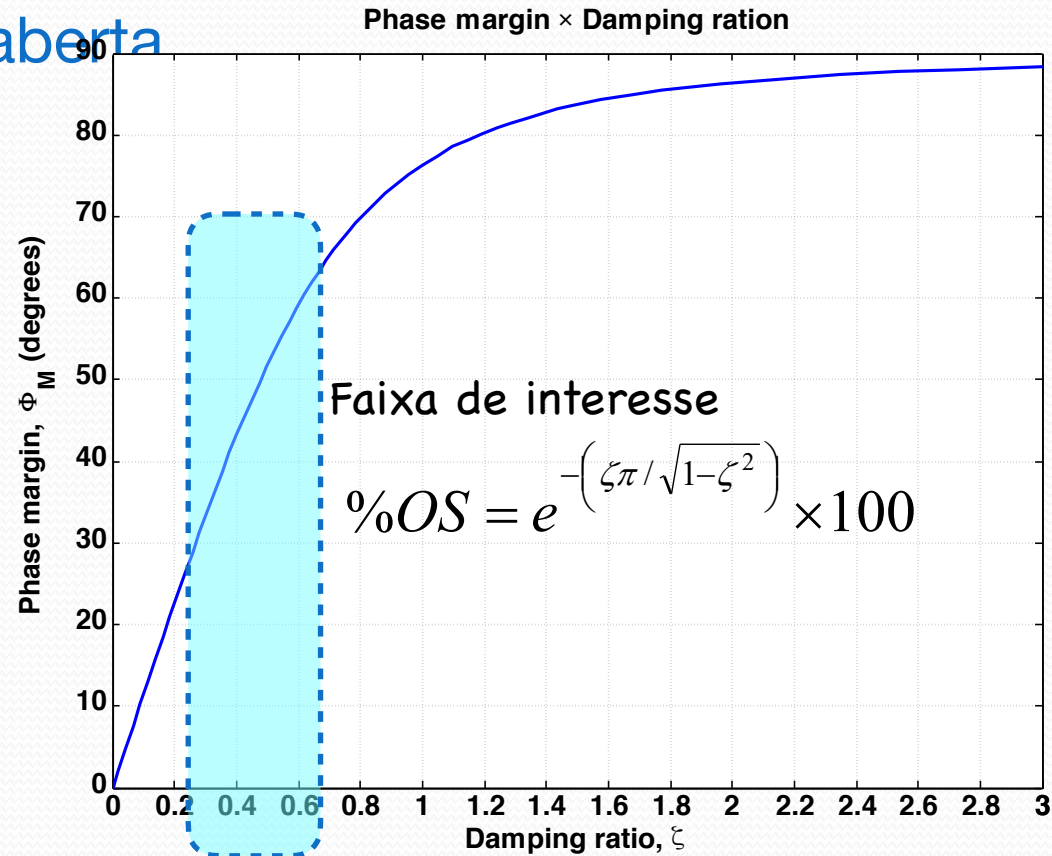
$$\Phi_M = 90 - \tan^{-1}\left(\frac{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{4\zeta^4 + 1}}}{2\zeta}\right)$$

$$\Phi_M = \tan^{-1}\left(\frac{2\zeta}{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{4\zeta^4 + 1}}}\right)$$

# Relação entre Transitórios de Malha Fechada & Resposta em Freqüência de malha aberta

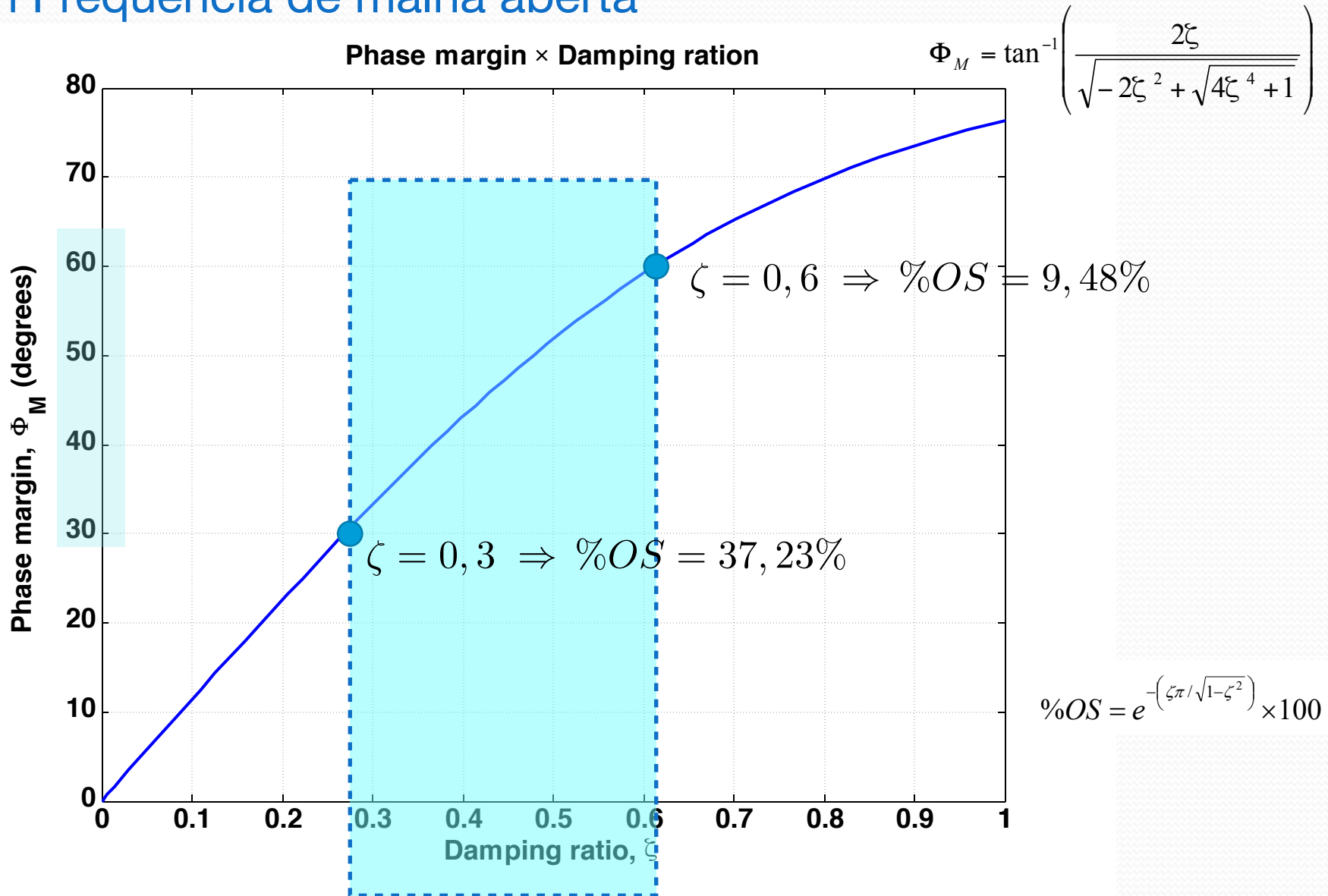
$$\Phi_M = 90 - \tan^{-1} \left( \frac{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{4\zeta^4 + 1}}}{2\zeta} \right)$$

$$\Phi_M = \tan^{-1} \left( \frac{2\zeta}{\sqrt{-2\zeta^2 + \sqrt{4\zeta^4 + 1}}} \right)$$



```
>> fplot(@(zeta) atan2(2*zeta,sqrt(-2*zeta*zeta+sqrt(1+4*zeta^4)))*180/pi, [0 3] )
>> grid
>> title('Phase margin \times Damping ration')
>> xlabel('Damping ratio, \zeta')
>> ylabel('Phase margin, \Phi_M (degrees)')
```

# Relação entre Transitórios de Malha Fechada & Resposta em Frequência de malha aberta



# Compensador de Atraso de Fase (*Lag*)

1. Melhorar a constante do erro estático sem impactar na estabilidade do sistema;
2. Aumentar a Margem de Fase do sistema de forma a satisfazer a desejada resposta transitória.

