

# Aula 20: Projeto de controladores no domínio da frequência

prof. Dr. Eduardo Bento Pereira

Universidade Federal de São João del-Rei

*ebento@ufsj.edu.br*

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

$$G_c(s) = K \frac{Ts + 1}{\alpha Ts + 1} \quad (1)$$

em que  $\alpha > 1$

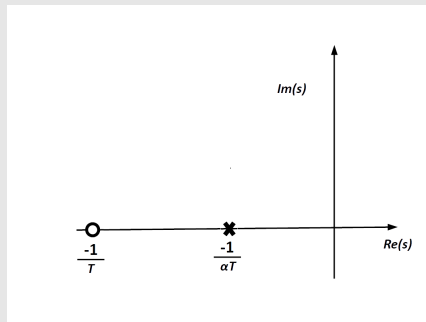


Figure: Diagrama de pólos e zeros de um compensador em atraso de fase.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

- Reduzir o ganho em altas frequências melhorando a margem de fase e resposta transitória, ou;

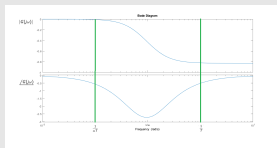


Figure: Diagrama de Bode de um compensador em atraso de fase.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

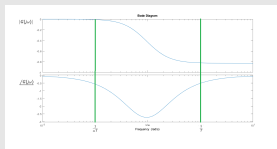


Figure: Diagrama de Bode de um compensador em atraso de fase.

- Reduzir o ganho em altas frequências melhorando a margem de fase e resposta transitória, ou;
- manter margem de fase e aumentar ganho em baixa frequência reduzindo o erro estacionário;

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

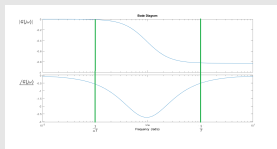


Figure: Diagrama de Bode de um compensador em atraso de fase.

- Reduzir o ganho em altas frequências melhorando a margem de fase e resposta transitória, ou;
- manter margem de fase e aumentar ganho em baixa frequência reduzindo o erro estacionário;
- O compensador introduz margem negativa (instabilidade) na região que seu ganho decresce. Observar a região crítica na qual o ganho é 1.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

Considere o sistema representado pela função de transferência de malha aberta

$$G(s) = \frac{40}{(s+1)^2(s+10)} \quad (2)$$

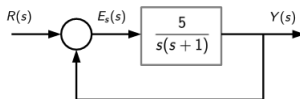


Figure: Diagrama em bloco do sistema sem o compensador.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

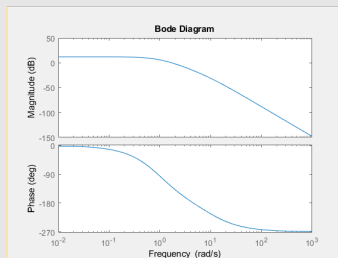


Figure: Diagrama de Bode do sistema sem o compensador.

A margem de fase é de  $51^\circ$  e a margem de ganho é de 16 dB. Este sistema em malha fechada é estável.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

O erro estacionário para uma entrada ao degrau é dada por

$$\begin{aligned} e(\infty) &= \lim_{s \rightarrow 0} sE_s(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \left( \frac{1}{1 + G(s)} \right) \\ &= \lim_{s \rightarrow 0} s \left( \frac{1}{1 + \frac{40}{(s+1)^2(s+10)}} \right) = \frac{1}{1 + 4} = 0,2 \end{aligned} \quad (3)$$



# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

**Projeto:** O projeto do compensador deve reduzir o erro estacionário em 10 vezes, mantendo o valor da margem de fase.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

**Projeto:** O projeto do compensador deve reduzir o erro estacionário em 10 vezes, mantendo o valor da margem de fase. A função de transferência em malha fechada é:

$$G_{MA}(s) = G_c(s)G(s) = \frac{K(Ts + 1)}{\alpha Ts + 1} \frac{40}{(s + 1)^2(s + 10)} \quad (4)$$

O erro estacionário se torna

$$\begin{aligned} e(\infty) &= \lim_{s \rightarrow 0} s \left( \frac{1}{1 + G_{MA}(s)} \right) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} \left( \frac{1}{1 + \frac{K(Ts+1)40}{(\alpha Ts+1)(s+1)^2(s+10)}} \right) = \\ &= \frac{1}{1 + 4K} = 0,02 \end{aligned} \quad (5)$$

Resultando em  $K = 12,25$ .

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

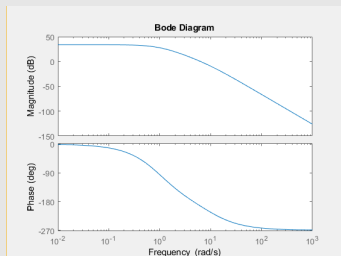


Figure: Diagrama de Bode da função  $KG(j\omega)$ .

$$20 \log \left| \frac{Tj\omega + 1}{\alpha Tj\omega + 1} \right| =$$

$$-23(\text{dB}) \Rightarrow \left| \frac{Tj\omega + 1}{\alpha Tj\omega + 1} \right| = 0,0708 \quad (6)$$

Obs.: Encontra-se a frequência na qual  $MF = 55^\circ$  ou seja,  $-180^\circ + 55^\circ = -125^\circ$  na qual o módulo vale 23 dB.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

Para altas frequências:

$$\lim_{s \rightarrow \infty} = \left| \frac{Tj\omega + 1}{\alpha Tj\omega + 1} \right| = \left| \frac{Tj + \frac{1}{\omega}}{\alpha Tj + \frac{1}{\omega}} \right| = \frac{1}{\alpha} = 0,0708 \Rightarrow \alpha = 14,1254 \quad (7)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por atraso de fase

Para altas frequências:

$$\lim_{s \rightarrow \infty} = \left| \frac{Tj\omega + 1}{\alpha Tj\omega + 1} \right| = \left| \frac{Tj + \frac{1}{\omega}}{\alpha Tj + \frac{1}{\omega}} \right| = \frac{1}{\alpha} = 0,0708 \Rightarrow \alpha = 14,1254 \quad (7)$$

Para não reduzir a margem de fase, o zero do compensador deve ser escolhido abaixo da frequência crítica  $\omega \cong 1,6$  (rad/s). Escolhendo-se o zero uma década abaixo desta frequência obtém-se

$$s = -1/T = 0,16 \Rightarrow T = 6,25.$$

A função de transferência do compensador resultante é:

$$G(s) = \frac{K(Ts + 1)}{\alpha Ts + 1} = \frac{12,25(6,25s + 1)}{88,28s + 1} = \frac{0,8672(s + 0,16)}{s + 0,0113} \quad (8)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por avanço e atraso de fase

A compensação por avanço e atraso de fase é indicada quando se deseja melhorar simultaneamente as margens de estabilidade e o erro no estado estacionário.

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por avanço e atraso de fase

A compensação por avanço e atraso de fase é indicada quando se deseja melhorar simultaneamente as margens de estabilidade e o erro no estado estacionário. A função de transferência do compensador resultante é:

$$G(s) = KG_{av}(s)G_{at}(s) = K \left( \frac{T_1s + 1}{\frac{T_1}{\alpha}s + 1} \right) \left( \frac{T_2s + 1}{\alpha T_2s + 1} \right), \text{ ou,} \quad (9)$$

$$G(s) = KG_{av}(s)G_{at}(s) = K \left( \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \right) \left( \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \right) \quad (10)$$

Para  $\alpha > 1$  e  $T_1 < T_2$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Compensação por avanço e atraso de fase

Parte do compensador em avanço:

$$G_{av}(s) = \left( \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \right) \quad (11)$$

Parte do compensador em atraso:

$$G_{at}(s) = \left( \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \right) \quad (12)$$

Figure: Diagrama de Bode do compensador em Avanço e Atraso.



# Compensação por meio da resposta em frequência

Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

Projete um compensador que:

- a resposta ao degrau apresente erro em regime estacionário igual a 0,02;
- a margem de fase seja de  $50^\circ$ .

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência em malha aberta com o compensador é dada por:

$$G_{MA}(s) = G_c(s)G(s) = K \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \frac{1}{(s + 1)^2(s + 10)} \quad (13)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência em malha aberta com o compensador é dada por:

$$G_{MA}(s) = G_c(s)G(s) = K \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \frac{1}{(s+1)^2(s+10)} \quad (13)$$

O erro estacionário é calculado como:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow \infty} \left( \frac{1}{1 + G_{MA}(s)} \right) = \lim_{s \rightarrow \infty} \left( \frac{1}{1 + K \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \frac{1}{(s+1)^2(s+10)}} \right) \quad (14)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência em malha aberta com o compensador é dada por:

$$G_{MA}(s) = G_c(s)G(s) = K \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \frac{1}{(s + 1)^2(s + 10)} \quad (15)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência em malha aberta com o compensador é dada por:

$$G_{MA}(s) = G_c(s)G(s) = K \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \frac{1}{(s + 1)^2(s + 10)} \quad (15)$$

O erro estacionário é calculado como:

$$e(\infty) = \frac{1}{1 + \frac{K}{10}} \Rightarrow K = 490 \quad (16)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A margem de fase é medida na frequência de corte  $\omega_c$  no qual o ganho é igual a 1. A margem de fase desejada é de  $MF = 50^\circ$ . Assim:

$$MF = 180^\circ + \angle G_{MA}(j\omega_c) = 180^\circ + \angle G_c(j\omega_c) + \angle G(j\omega_c)$$

ou,

$$MF = 180^\circ + \angle G_{av}(j\omega_c) + \angle G_{at}(j\omega_c) + \angle G(j\omega_c)$$

Supõe-se que a margem de fase é dada apenas pelo compensador em avanço sendo  $\angle G_{av}(j\omega_c) = 50^\circ$

Figure: Exemplo 2: diagrama de Bode de  $KG(j\omega)$ .

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

O valor  $\alpha$  é calculado a partir de  $MF = 50^\circ$  por meio da equação:

$$\sin \phi_m = \frac{1 - a}{1 + a} = \frac{\alpha - 1}{\alpha + 1} \quad (17)$$

Lembrando que  $a = \frac{1}{\alpha}$ , então:

$$\sin \phi_m = \sin 50^\circ = \frac{\alpha - 1}{\alpha + 1} \Rightarrow \alpha = 7,5486. \quad (18)$$

Deste modo:

$$G_{at}(s) = \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} = \frac{s + 0,41}{s + 0,0543}. \quad (19)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

$$\omega_m = \omega_c = \frac{1}{\sqrt{a}T_1} \Rightarrow \frac{\alpha}{\omega_c} \cong 0,67 \quad (20)$$

Deste modo:

$$G_{av}(s) = \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\alpha}{T_1}} = \frac{s + 1,4923}{s + 11,2647}. \quad (21)$$

Figure: Exemplo 2: fase de  $G(j\omega)$ .



## Compensação por meio da resposta em frequência

Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência do compensador em avanço e atraso é:

$$G_c(s) = 490 \left( \frac{s + 1,4923}{s + 11,2647} \right) \left( \frac{s + 0,41}{s + 0,0543} \right). \quad (22)$$

Exemplo 2: A margem de fase é dada por:

## Compensação por meio da resposta em frequência

Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência do compensador em avanço e atraso é:

$$G_c(s) = 490 \left( \frac{s + 1,4923}{s + 11,2647} \right) \left( \frac{s + 0,41}{s + 0,0543} \right). \quad (22)$$

Exemplo 2: A margem de fase é dada por:

$$\begin{aligned} MF &= 180^\circ + \angle G_c(s) + \angle G(s) \\ MF &= 180^\circ + 45^\circ - 175^\circ = 50^\circ \end{aligned} \quad (23)$$

sendo  $\angle G_c(s) = \angle G_{at}(s) + \angle G_{av}(s) = -5^\circ + 50^\circ = 45^\circ$

# Compensação por meio da resposta em frequência

Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

A função de transferência do compensador em avanço e atraso é:

$$\begin{aligned} \frac{Y(s)}{R(s)} &= \frac{490(s + 1,4923)(s + 0,41)}{s^5 + 23,32s^4 + 157,44s^3 + 745,04s^2 + 1058,16s + 305,92} \\ &= \frac{490(s + 1,4923)(s + 0,41)}{(s + 0,3859)(s + 1,5612)(s + 16,1928)(s + 2,5895 \pm j4,9653)}. \end{aligned} \quad (24)$$

e

$$e(\infty) = 1 - 0,98 = 0,02 \quad (25)$$

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

Figure: Exemplo 2: fase de  $G(j\omega)$ .

# Compensação por meio da resposta em frequência

## Exemplo 2: Compensação por avanço e atraso de fase

Figure: Exemplo 2: fase de  $G(j\omega)$ .

Fim