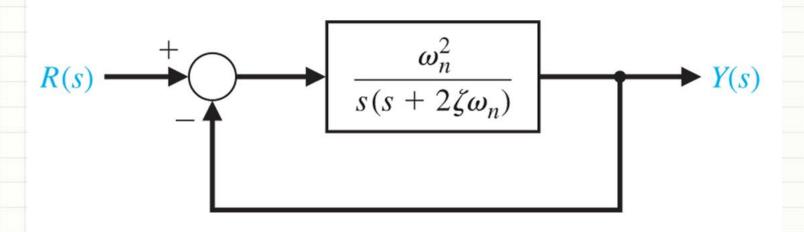


O desempenho de um sistema é, em geral, avaliado em função de sua resposta no tempo.

Sendo assim, é comum relacionar as características dinâmicas da resposta do tempo e os parâmetros da resposta em frequência tais como: margem de ganho, margem de fase, frequência e pico de ressonância, etc.

Assim como na resposta no tempo, as especificações de desempenho serão definidas para sistemas de 2º ordem sem zeros.

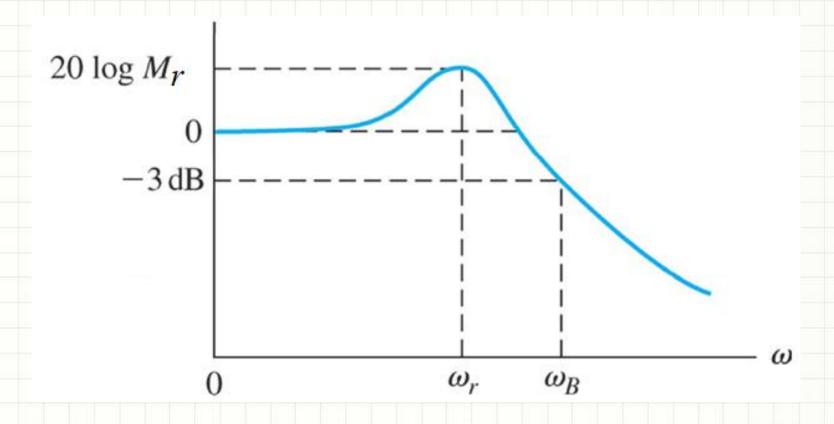
Seja o sistema



Em malha fechada

$$T(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

Para um sistema subamortecido (0 <  $\xi$  < 0,707), obtém-se a resposta em frequência abaixo.



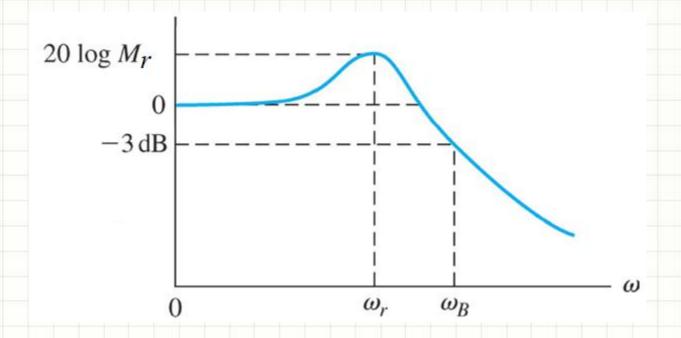
As especificações em frequência serão relacionadas àquelas do domínio do tempo e termos de resposta transitória e de regime permanente:

Resposta transitória: tempo de subida, tempo de pico, tempo de acomodação e sobressinal máximo.

Resposta em regime permanente: erros/coeficientes de posição, velocidade e aceleração.

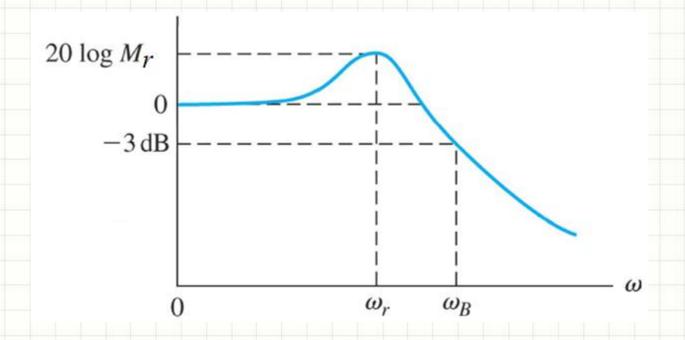
Características da resposta em frequência:

- Pico de ressonância ( $M_R$ ): máximo valor de  $|G(j\omega)|$
- Frequência de ressonância ( $\omega_R$ ): frequência na qual ocorre o pico de ressonância.



Características da resposta em frequência:

- Frequência de corte ( $\omega_B$ ): frequência na qual  $|G(j\omega)| = -3$  dB.
- Largura de faixa: faixa de frequência  $0 < \omega < \omega_B$



# Frequência e Pico de Ressonância

O pico de ressonância é dado por

$$M_R = \frac{1}{2\xi\sqrt{1-\xi^2}}$$

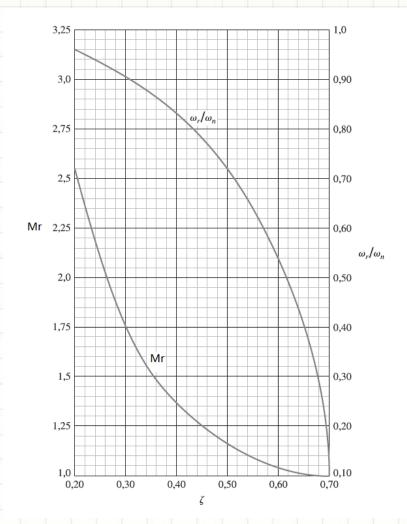
e ocorre na frequência de ressonância

$$\omega_R = \omega_n \sqrt{1 - 2\xi^2}$$

sendo  $0 < \xi < 0.707$ .

## Frequência e Pico de Ressonância

Observa-se que o pico de ressonância é inversamente proporcional ao coeficiente de amortecimento  $\xi$ .



Quanto menor o valor de ξ, maior será o pico de ressonância.

Tendo em vista que o coeficiente de amortecimento  $\xi$  está diretamente relacionado ao sobressinal da resposta, observa-se uma relação direta entre  $M_P$  e  $M_R$ .

Seja

$$|T(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left[1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right]^2 + \left[2\xi \frac{\omega}{\omega_n}\right]^2}}$$

Se  $\omega$  =  $\omega_n$ , então

$$\left|T(j\omega)\right| = \frac{1}{2\xi}$$

Para 
$$\xi = \sqrt{2}/2$$

$$|T(j\omega)| = \frac{\sqrt{2}}{2} \implies |T(j\omega)|_{dB} = -3dB$$

Assim, para  $\xi = \sqrt{2}/2$  tem-se  $\omega_{\rm B} = \omega_{\rm n}$ .

Para os demais valores de ξ, é necessário resolver a equação

$$|T(j\omega_B)| = \frac{\sqrt{2}}{2}$$
 (-3dB)

ou
$$\frac{1}{\sqrt{\left[1 - \frac{\omega_B^2}{\omega_n^2}\right]^2 + \left[2\xi \frac{\omega_B}{\omega_n}\right]^2}} = \frac{\sqrt{2}}{2}$$

Desenvolvendo a igualdade chega-se a:

$$\omega_{B} = \omega_{n} \sqrt{(1 - 2\xi^{2}) + \sqrt{4\xi^{4} - 4\xi^{2} + 2}}$$

Observa-se que a largura de faixa está diretamente relacionada com  $\omega_n$  e, consequentemente, com a velocidade da resposta.

Assim, uma vez que todas as especificações de "tempo" são inversamente proporcionais a  $\omega_n$ , quanto maior a largura de faixa menor será o tempo associado.

#### Tempo de acomodação:

$$t_s = \frac{4}{\xi \omega_n} \implies t_s = \frac{4}{\xi \omega_B} \sqrt{(1 - 2\xi^2) + \sqrt{4\xi^4 - 4\xi^2 + 2}}$$

#### Tempo de pico:

$$t_{p} = \frac{\pi}{\omega_{B}\sqrt{1-\xi^{2}}}\sqrt{(1-2\xi^{2})} + \sqrt{4\xi^{4} - 4\xi^{2} + 2}$$

#### Tempo de subida:

$$t_r = \frac{\pi - \theta}{\omega_R \sqrt{1 - \xi^2}} \sqrt{(1 - 2\xi^2) + \sqrt{4\xi^4 - 4\xi^2 + 2}}$$

Seja a função de transferência de malha aberta:

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s(s + 2\xi\omega_n)}$$

A margem de fase é calculada para a frequência  $\omega_{\text{CG}}$ , obtida para  $|G(j\omega_{\text{CG}})| = 1$ . Assim,

$$|G(j\omega_{CG})| = \frac{\omega_n^2}{\omega_{CG}\sqrt{\omega_{CG}^2 + 4\xi^2\omega_n^2}} = 1$$

Desenvolvendo a igualdade chega-se a:

$$\omega_{CG} = \omega_n \sqrt{\sqrt{1 + 4\xi^4} - 2\xi^2}$$

Nesta frequência,

$$\angle G(j\omega_{CG}) = -\angle (j\omega_{CG}) - \angle (j\omega_{CG} + 2\xi\omega_n)$$

$$=-90^{\circ}-tg^{-1}\left(\frac{\sqrt{1+4\xi^{4}}-2\xi^{2}}{2\xi}\right)$$

Assim, a margem de fase será:

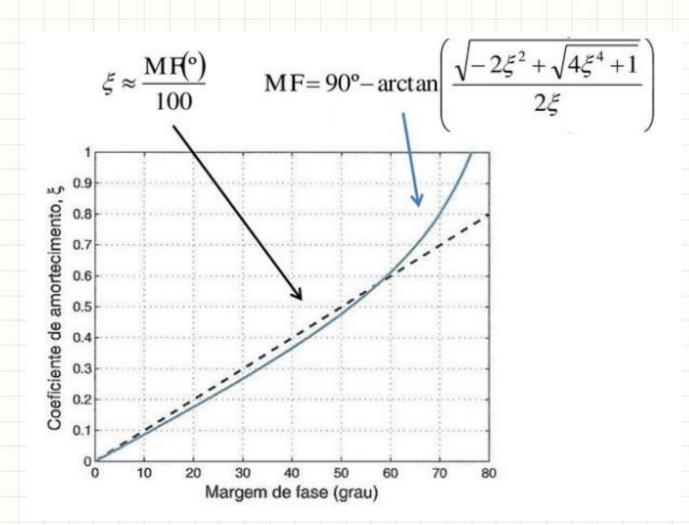
$$MF = 180^{\circ} + \angle G(j\omega_{CG}) = 90^{\circ} - tg^{-1} \left( \frac{\sqrt{\sqrt{1 + 4\xi^4} - 2\xi^2}}{2\xi} \right)$$

ou

$$MF = tg^{-1} \left( \frac{2\xi}{\sqrt{1 + 4\xi^4 - 2\xi^2}} \right)$$

Portanto, a margem de fase depende unicamente do fator de amortecimento  $\xi$ , estando as duas grandezas diretamente relacionadas.

Observa-se que, para  $\xi$  < 0,6, a relação desta variável com a margem de fase é aproximadamente linear.



# Exemplo

Qual a largura de faixa necessária para garantir uma resposta com sobressinal menor do que 20% e tempo de acomodação não superior a 2 segundos?

$$Mp < 0,2 \implies \xi > 0,456$$

$$t_s = \frac{4}{\xi \omega_n} \implies \omega_n = \frac{4}{t_s \xi}$$

Considerando os limites,  $\xi$ =0,456 e t<sub>s</sub>=2,

$$\omega_B = \frac{4}{t_s \xi} \sqrt{(1 - 2\xi^2) + \sqrt{4\xi^4 - 4\xi^2 + 2}} = 5,8$$

$$\omega_{\rm B} > 5.8 \, {\rm rd/s}$$

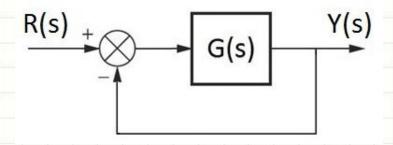
# Especificações em Regime Permanente

As especificações em regime permanente normalmente são definidas em temos de coeficientes de erro ou critérios referentes a atenuação/rejeição de perturbações.

Sistema	Entrada		
	Degrau	Rampa	Parábola
Tipo 0	constante	$\infty$	$\infty$
Tipo 1	0	constante	$\infty$
Tipo 2	0	0	constante

### Coeficientes de Erro

Para o sistema



Tem-se os coeficientes de erro:

$$K_{p} = \lim_{s \to 0} G(s) \rightarrow e_{p} = \frac{1}{1 + K_{p}}$$

$$K_{v} = \lim_{s \to 0} SG(s) \rightarrow e_{v} = \frac{1}{K_{v}}$$

$$K_{a} = \lim_{s \to 0} SG(s) \rightarrow e_{a} = \frac{1}{K_{a}}$$

### Erro a partir da Resposta em Frequência

- As constantes de erro de posição, velocidade e aceleração descrevem o comportamento em baixa frequência para sistemas do tipo 0, 1 e 2.
- O tipo do sistema determina a inclinação da curva de módulo (em dB) em baixa frequência.
- Portanto, a informação relativa ao erro de regime permanente de um sistema, para uma dada entrada, pode ser determinada a partir da observação da região de baixa frequência no gráfico de módulo.

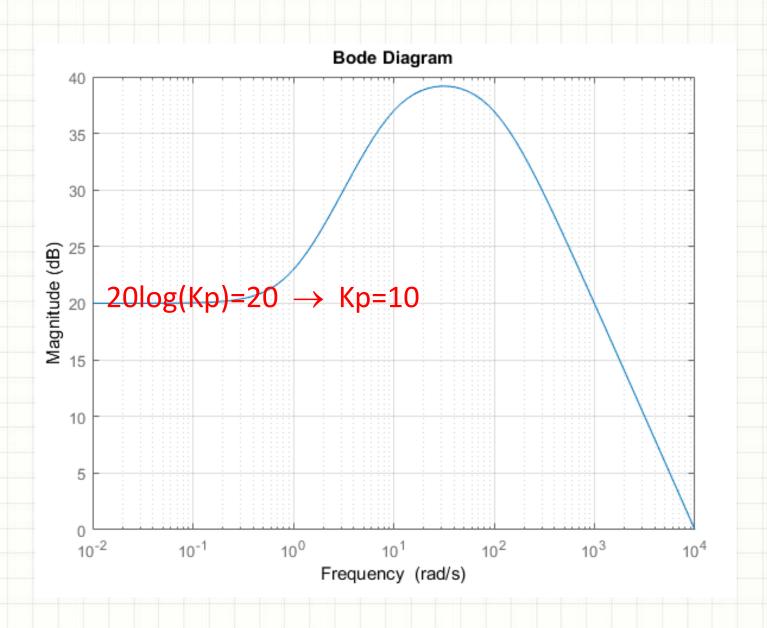
# Coeficiente de erro de posição

Este coeficiente só será finito e não nulo para sistemas do tipo 0, ou seja, que não contenham polos na origem.

$$K_{p} = \lim_{s \to 0} G(s) = \lim_{\omega \to 0} G(j\omega) = G(0)$$

Neste caso, a assíntota de baixa frequência é uma reta horizontal (inclinação 0 dB/dec) com valor de módulo 20log(Kp).

# Coeficiente de erro de posição



Este coeficiente só será finito e não nulo para sistemas do tipo 1, ou seja, que contenham um polo na origem.

$$K_{v} = \lim_{s \to 0} sG(s) = \lim_{\omega \to 0} j\omega G(j\omega)$$

Neste caso, a assíntota de baixa frequência é uma reta com inclinação -20 dB/dec.

Em baixa frequência ( $\omega \rightarrow 0$ )

$$G(j\omega) = \frac{K_{\nu}}{j\omega}$$

Em módulo,

$$|K_{\nu}| = \omega |G(j\omega)|$$

Para  $\omega = 1$ ,

$$|K_{\nu}| = |G(j1)|$$

correspondendo a assíntota de baixa frequência em  $\omega$ =1.

Assim, Kv pode ser obtido da interseção entre a assíntota da baixa frequência (ou sua extensão) e uma reta perpendicular ao eixo horizontal em  $\omega$  = 1.

Alternativamente, considerando que

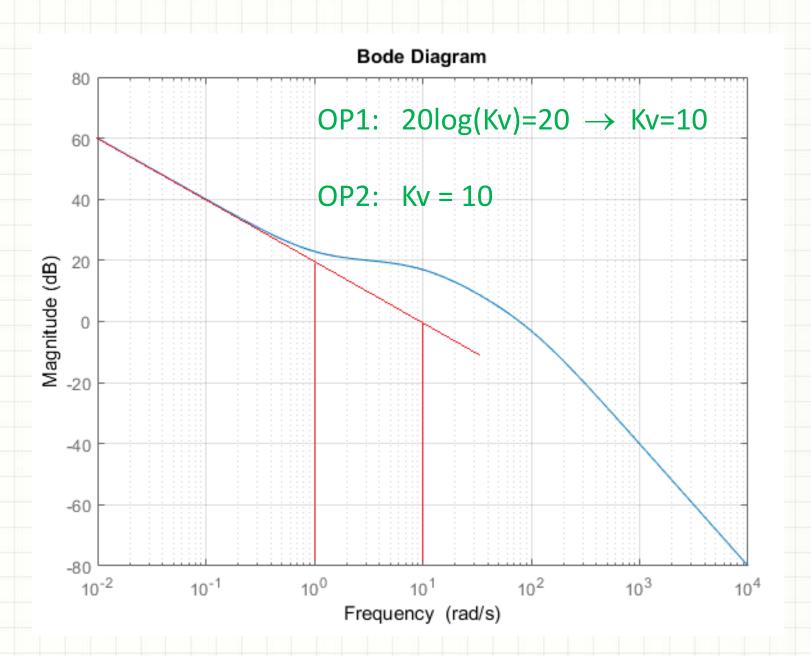
$$|K_{v}| = \omega |G(j\omega)|$$

e fazendo  $|G(j\omega)| = 1$  (0dB), tem-se

$$K_{v} = \omega$$

Assim, Ka pode ser obtido da interseção entre a assíntota da baixa frequência (ou sua extensão) e o eixo horizontal (OdB). Neste caso, a interseção ocorre em

$$\omega = K_{\nu}$$



# Coeficiente de erro de aceleração

Este coeficiente só será finito e não nulo para sistemas do tipo 2, ou seja, que contenham dois polos na origem.

$$K_a = \lim_{s \to 0} s^2 G(s) = \lim_{\omega \to 0} (j\omega)^2 G(j\omega)$$

Neste caso, a assíntota de baixa frequência é uma reta com inclinação -40 dB/dec.

Em baixa frequência ( $\omega \rightarrow 0$ )

$$G(j\omega) = \frac{K_a}{\left(j\omega\right)^2}$$

Em módulo,

$$|K_a| = \omega^2 |G(j\omega)|$$

Para  $\omega = 1$ ,

$$|K_a| = |G(j1)|$$

correspondendo a assíntota de baixa frequência em  $\omega$ =1.

Assim, Ka pode ser obtido da interseção entre a assíntota da baixa frequência (ou sua extensão) e uma reta perpendicular ao eixo horizontal em  $\omega$  = 1.

Alternativamente, considerando que

$$|K_a| = \omega^2 |G(j\omega)|$$

E fazendo  $|G(j\omega)| = 1$  (0dB), tem-se

$$K_a = \omega^2$$

Assim, Kv pode ser obtido da interseção entre a assíntota da baixa frequência (ou sua extensão) e o eixo horizontal (OdB). Neste caso, a interseção ocorre em

$$\omega = \sqrt{K_a}$$

