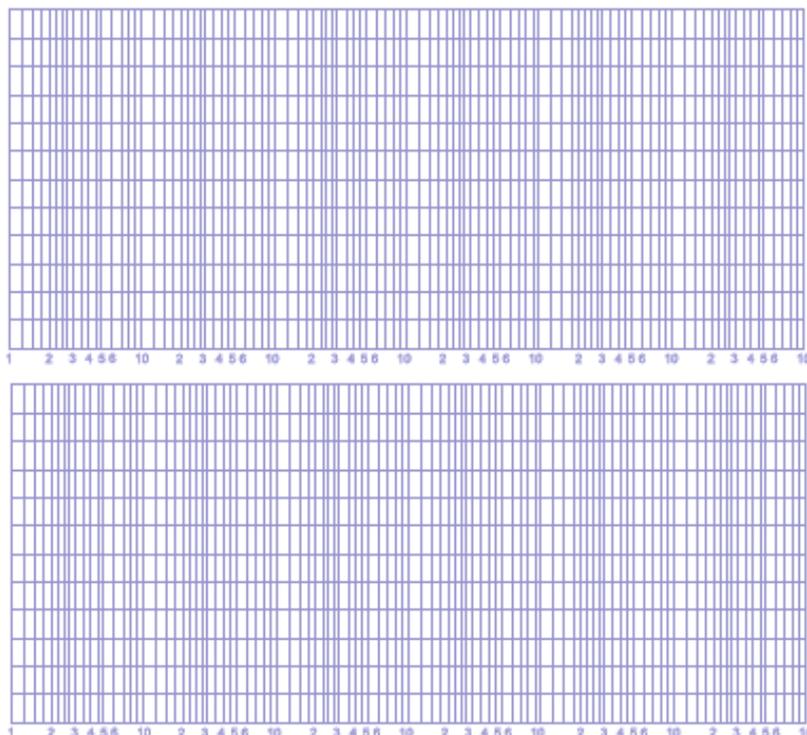


Diagrama de Bode: Traçado por assíntotas

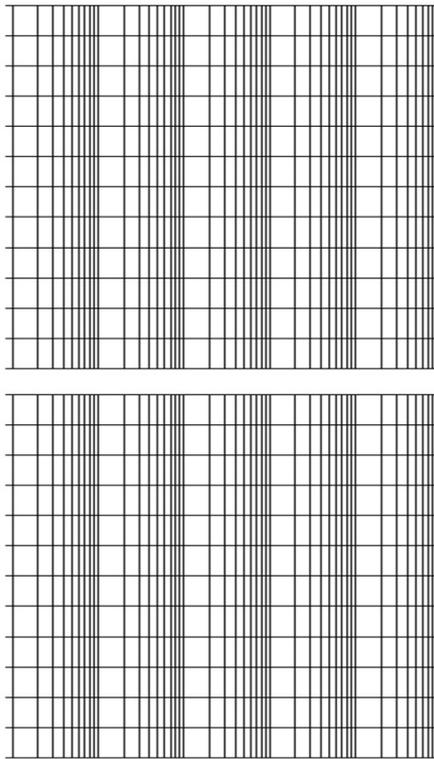
custo

Profª Ninoska Bojorge

Papel Bode 1

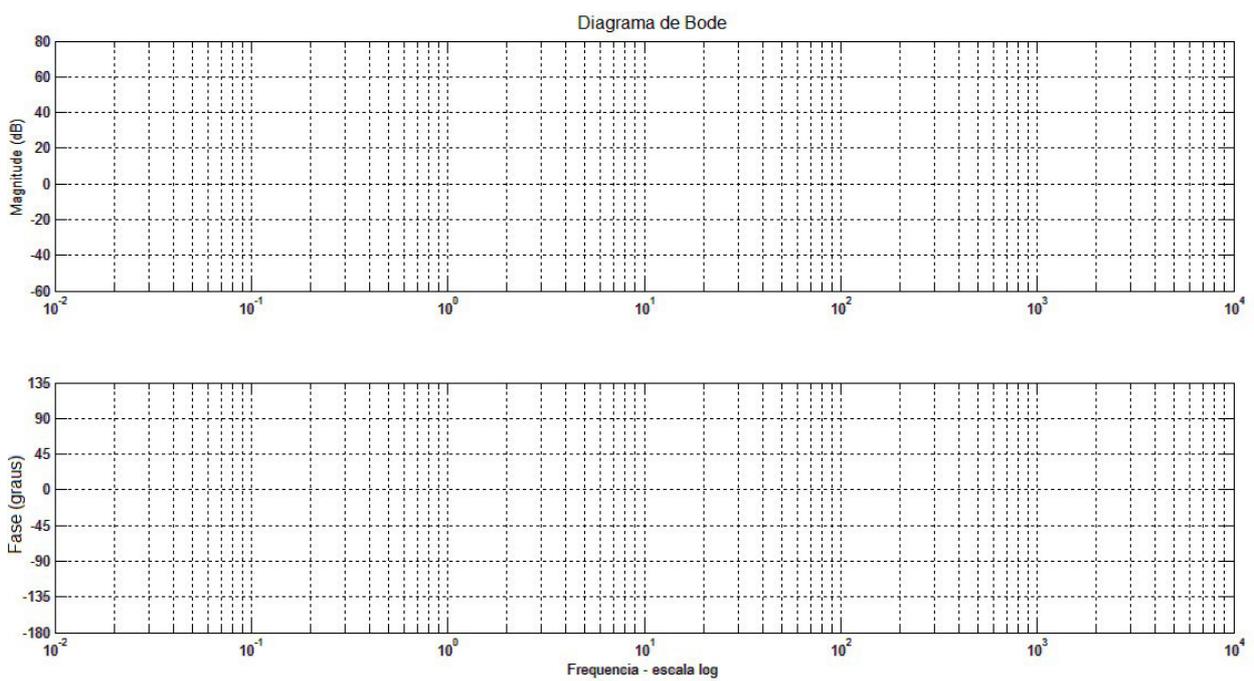


Papel Bode 2

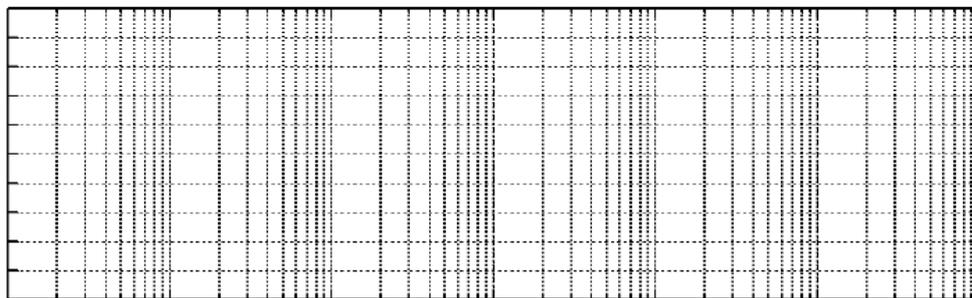
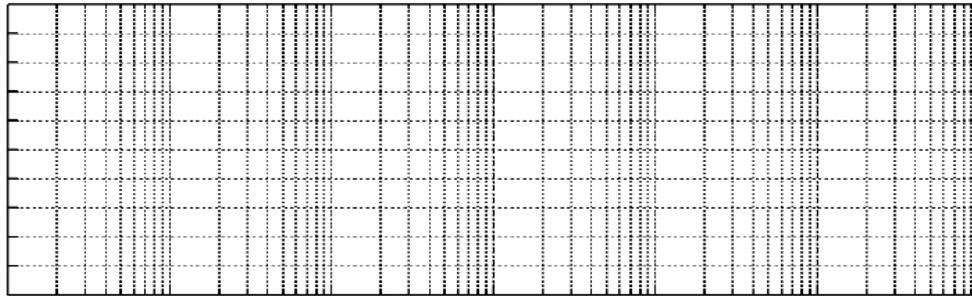


3

Papel Bode 3



4



Resposta de Frequência

Lembrando!!



Se $x(t) = A \sin \omega t$ então $y(t) = A \sin (\omega t + \varphi)$

A função de transferência senoidal $G(j\omega)$ é uma função complexa e pode ser representada pela magnitude e ângulo de fase com a frequência como parâmetro.

Lembrando!!

Polos e Zeros e Função de Transferência

Função de Transferência:

Uma função de transferência é definida como a razão entre a transformada de Laplace da saída para a entrada com todas as condições iniciais iguais a zero. Funções de transferência são definidos apenas para sistemas lineares invariantes no tempo

Considerações:

A Função de transferência pode geralmente ser expressa como a razão de dois polinômios na variável complexa, s .

Fatoração:

A função de transferência pode ser fatorada na seguinte forma:

$$G(s) = \frac{K(s + z_1)(s + z_2) \dots (s + z_m)}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_n)}$$

As raízes do polinômio no numerador são chamados zeros.

As raízes do polinômio do denominador são chamados pólos.

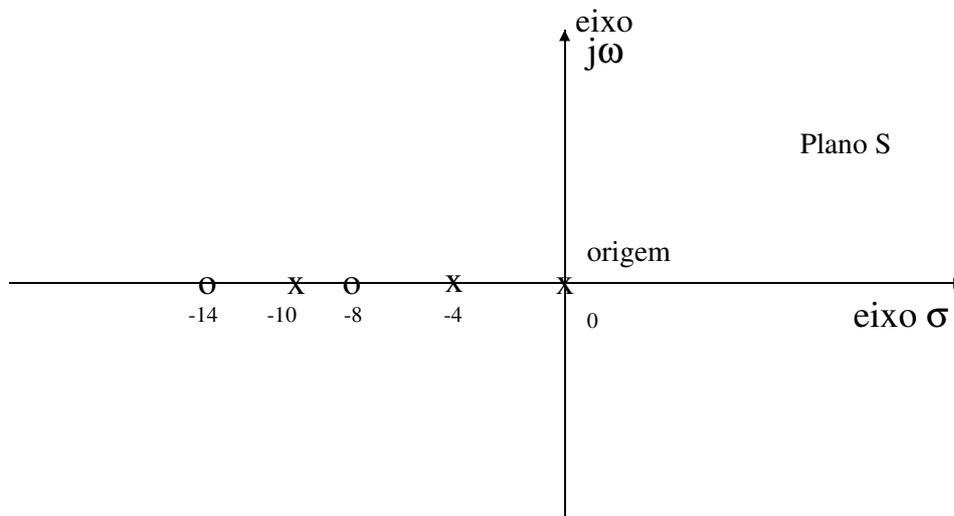
Lembrando!!

Polos e Zeros e Função de Transferência

por Exemplo:

Dada a seguinte função de transferência. Mostrar o pólos e zeros no plano s .

$$G(s) = \frac{(s + 8)(s + 14)}{s(s + 4)(s + 10)}$$



Lembrando!! Polos e Zeros e Função de Transferência

Caracterização: Considerando-se a função de transferência do slide anterior. Note que temos 4 diferentes tipos de termos na forma anterior geral da função de transformada fatorada:
Estes são:

$$K_B, \frac{1}{s}, \frac{1}{(s/p + 1)}, (s/z + 1)$$

Expressando em dB: Dada a função de transferência:

$$G(j\omega) = \frac{K_B(j\omega/z + 1)}{(j\omega)(j\omega/p + 1)}$$

$$20\log |G(j\omega)| = 20\log K_B + 20\log |(j\omega/z + 1)| - 20\log |j\omega| - 20\log |j\omega/p + 1|$$

wlg

Polos e Zeros e Função de Transferência

Ou seja: Temos que considerar 4 termos distintos:

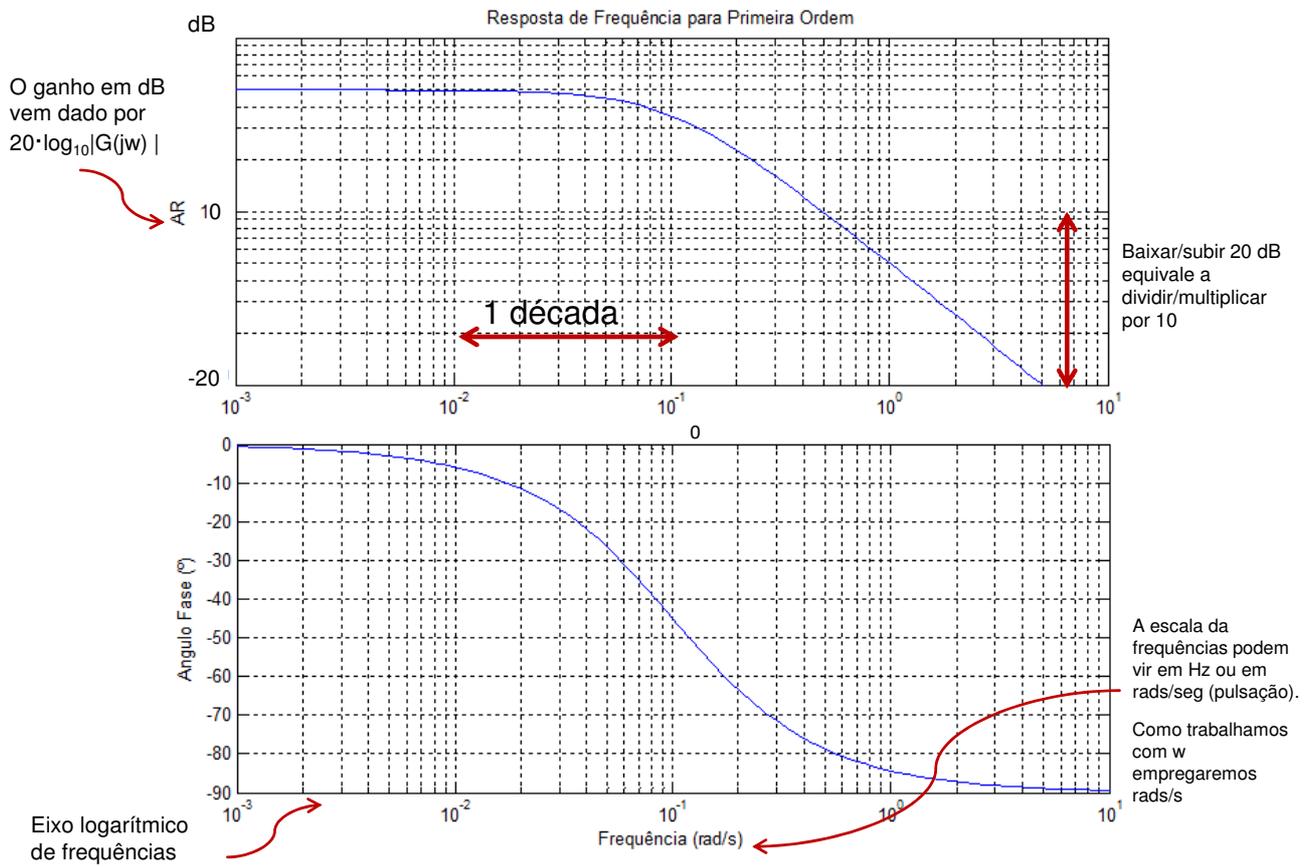
$$20\log K_B$$

$$20\log |(j\omega/z + 1)|$$

$$-20\log |j\omega|$$

$$-20\log |(j\omega/p + 1)|$$

wlg



Preparação do Diagrama de Bode

- ❖ Diagrama de Bode usa a função de transferência em malha aberta, G_{OL}
- ❖ O diagrama é um par de gráficos correspondentes a magnitude e a fase.
 - ❖ A representação da magnitude logarítmica é $20 \cdot \log|G(j\omega)|$ em dB.

Utilizando:

$$\log\left(\frac{ab}{cd}\right) = \log ab - \log cd = \log a + \log b - \log c - \log d$$

A principal vantagem: **multiplicação** é convertida em **adição**

Fatores básicos de $G(j\omega)$

Observação: Caso o termo geral pertença ao denominador, sua contribuição para a magnitude da resposta será negativa

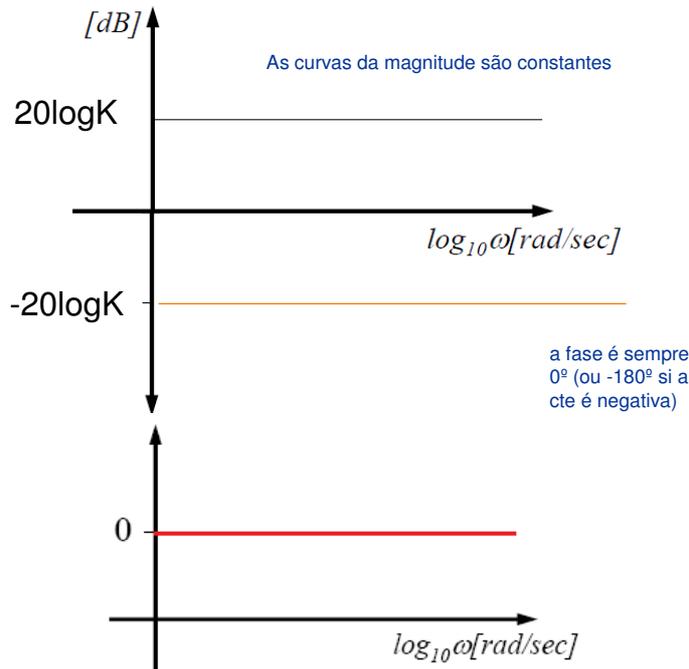
⇒ Fatores das funções de transferência:

- Ganho constante
- Pólos e zeros reais que ocorrem na origem
- Pólos e zeros reais que não ocorrem na origem
- Pólos e zeros complexos

Deve-se prestar atenção para a frequência de corte e da forma da equação deve ser montada

Ganho K

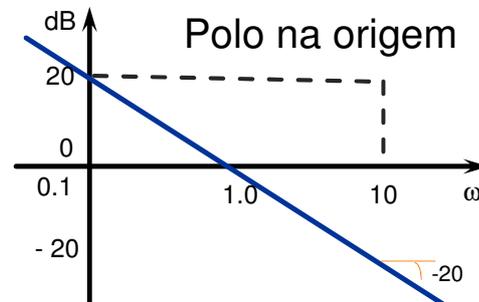
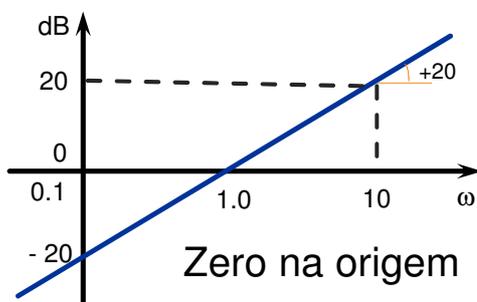
i) Ganho constante, $G(s) = K$: $\text{dB} = 20 \log |K|$



- O log da magnitude do ganho é uma linha reta em $20 \log(K)$
 - se $K > 1$, então a magnitude é positiva
 - se $K < 1$, então a magnitude é negativa
- O ângulo de fase continua sendo o mesmo.
- Inclinação é 0 na frequência de interrupção (ou de canto)

S^n

Fatores s^n tem um diagrama de amplitude que consiste numa linha reta cuja inclinação é igual a $20n[\text{dB}/\text{década}]$ e fase constante e igual a $n\pi/2$. Esta linha cruza o eixo horizontal ($0[\text{dB}]$) com $\omega = 1$.



- Ângulo de fase = 90° (constante)

$$\angle G = \tan^{-1}(1/0) = \tan^{-1}(\infty) = 90^\circ$$

Polos e Zeros e Função de Transferência

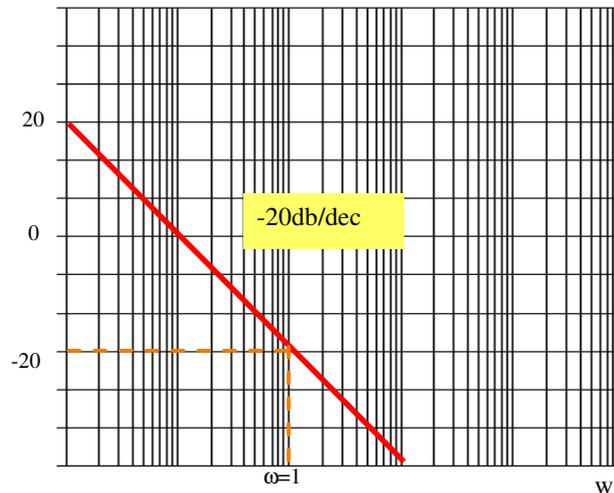
Método: O termo do ganho, $20\log K_B$, é apenas tantos dB e esta é uma linha reta no papel de Bode, independente do ω (frequência, rad).

O termo $-20\log |j\omega| = -20\log \omega$, quando plotada em papel semi-log é uma linha reta inclinada em -20dB/década .

Ela tem uma magnitude de 0 em $\omega = 1$.

$$20 \log_{10} \left| \frac{1}{j\omega} \right| = -20 \log_{10} |\omega|$$

$$\arg \left\{ \frac{1}{j\omega} \right\} = -90^\circ$$

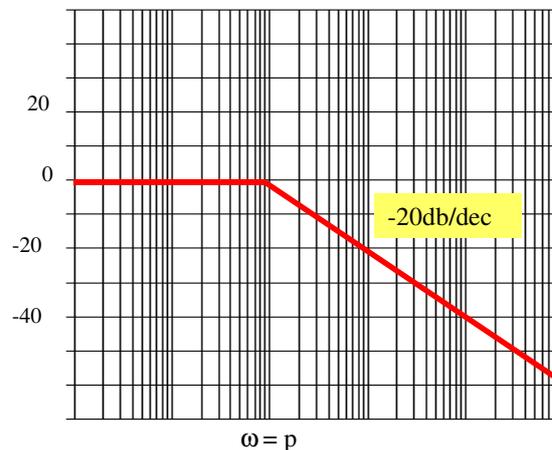


Polos e Zeros e Função de Transferência

Método: $-20\log \left(\frac{j\omega}{p+1} \right)$ é traçado seguindo a aproximação:

Se $\omega < p \rightarrow -20\log |(j\omega/p + 1)| = 0 \text{ dB}$, uma linha reta no Bode.

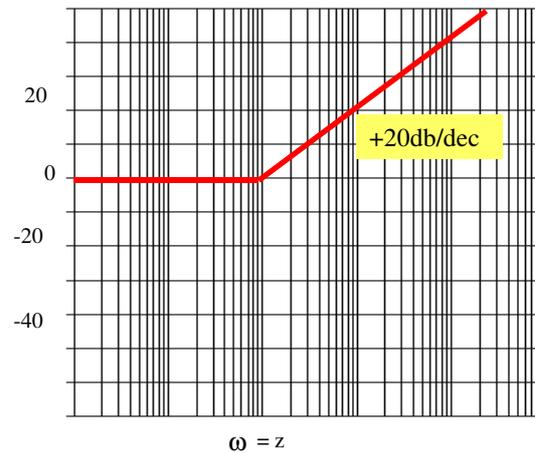
Se $\omega > p \rightarrow -20\log(\omega/p)$, que se inclina com -20dB/dec iniciando em $\omega = p$, como ilustrado abaixo.



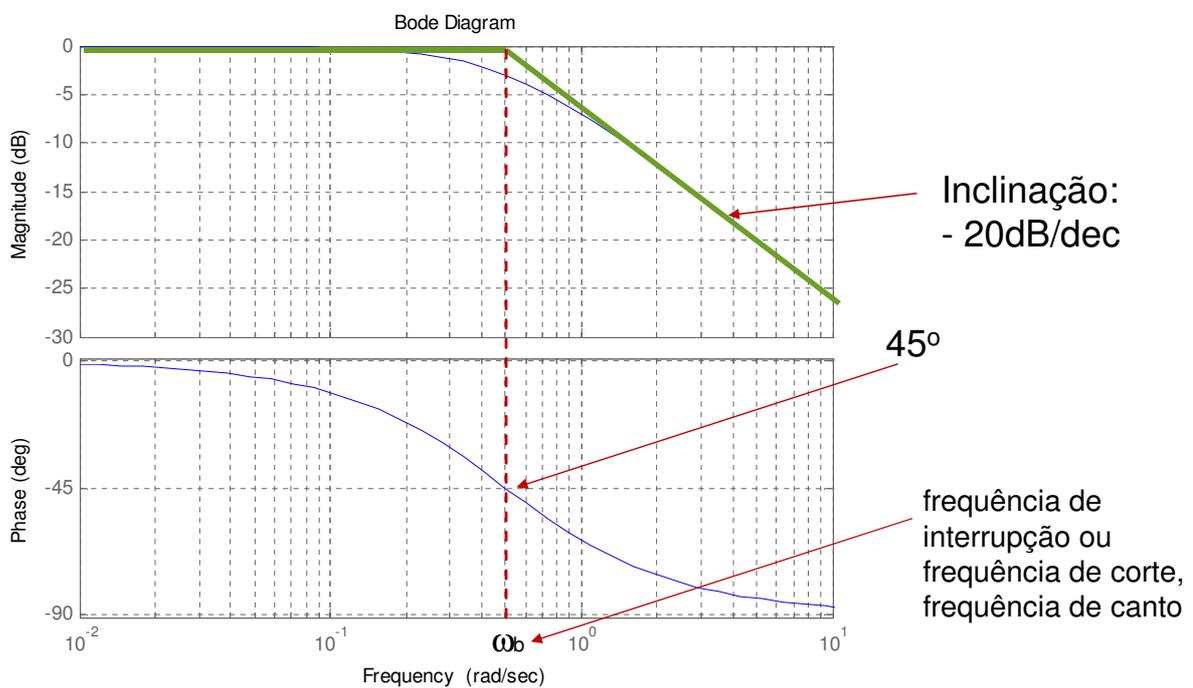
Polos e Zeros e Função de Transferência

Método: Quando temos um termo de $20\log|(j\omega/z + 1)|$ nós aprox. a ser uma linha reta de pendente 0 dB/dec quando $\omega < z$.

Aproximamos como $20\log(\omega/z)$ quando $\omega > z$, a que é uma linha reta no Diag. Bode com uma inclinação de +20dB/dec. Ilustrada abaixo:



Primeira Ordem



Segunda Ordem

Os diagramas de Bode de amplitude e fase com polos complexos conjugados são bastante mais complicados que os de um polo simples. Assim considere a função de transferência:

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}, \quad 0 < \xi < 1$$

Que pode expressa como:

$$G(s) = \frac{1}{\left(\frac{s^2}{\omega_n^2} + \frac{2\xi s}{\omega_n} + 1\right)} \xrightarrow{s = j\omega} G(j\omega) = \frac{1}{\left(\frac{(j\omega)^2}{\omega_n^2} + \frac{2\xi j\omega}{\omega_n} + 1\right)}$$

Diagrama de amplitude:

$$|G(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \frac{(j\omega)^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(\frac{2\xi j\omega}{\omega_n}\right)^2}} = -20 \log \sqrt{\left(1 - \frac{(j\omega)^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(\frac{2\xi j\omega}{\omega_n}\right)^2} \text{ dB}$$

21

Segunda Ordem

1. para $\omega \ll \omega_n$, resulta $20 \log(1) = 0[\text{dB}]$, isto é, para baixas frequências o diagrama de módulo é uma linha reta horizontal (assíntota de baixa frequência).
2. para $\omega \gg \omega_n$, resulta a assíntota de alta frequência dada por

$$|G(j\omega)| \cong -20 \log \left| \frac{\omega^2}{\omega_n^2} \right| \text{ dB} = -40 \log \left| \frac{\omega}{\omega_n} \right| \text{ dB}$$

reta que decai a -40 dB década

3. para $\omega \cong \omega_n$. Pode-se mostrar que o pico no módulo ocorre perto da frequência ω_n . O peso exato bem como a localização podem ser determinados diferenciando a expressão do módulo da função de transferência em relação à frequência e igualando a zero. O pico ocorre à frequência de ressonância

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

e com amplitude dada por $|G(j\omega_r)| \approx -20 \log(2\xi \sqrt{1 - \xi^2}) \text{ dB}$

22

Segunda Ordem

Desenho de diagramas de Bode assintóticos

Em geral é suficiente representar o pico à frequência ω_n .

Recomendação:

Desenha-se primeiro a assíntota de baixa frequência até à frequência ω_n e a assíntota de alta frequência a partir daí.

Em seguida desenha-se uma curva suave entre as assíntotas de baixa e alta frequência e que passa pelo valor do pico próximo da frequência ω_n .

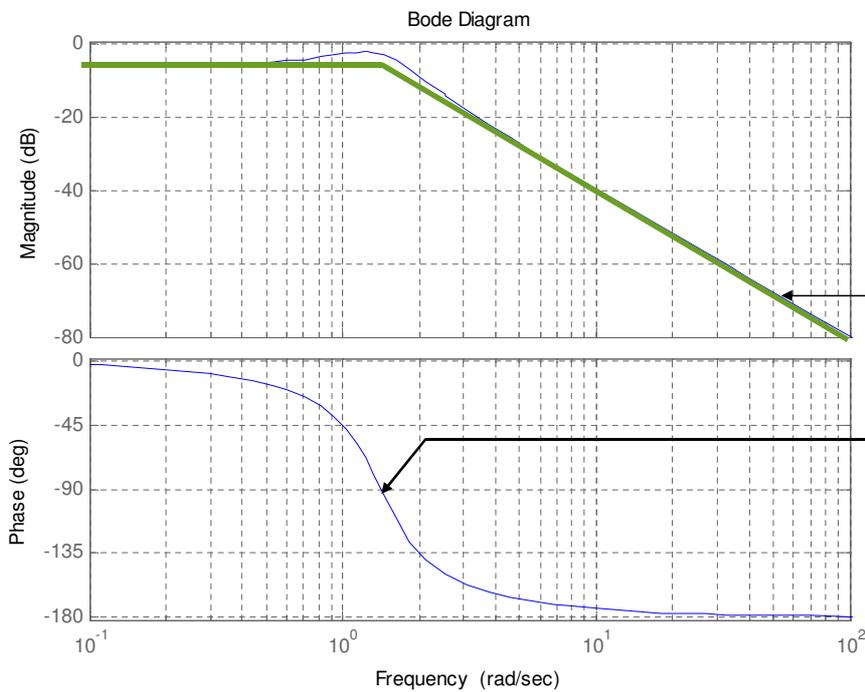
23

Termo quadrático

- Integral:
 - ▶ Frequência de quebra $\omega = \omega_n$
 - ▶ Inclinação: -40 dB/década
 - ▶ Ângulo de fase é -90° na frequência de quebra
- Derivativo:
 - ▶ Frequência de quebra $\omega = \omega_n$
 - ▶ Inclinação: 40 dB/década
 - ▶ Ângulo de fase é -90° na frequência de quebra
- Frequência Ressonante:

$$\omega_r = \omega_n \sqrt{1 - 2\zeta^2}$$

Termo quadrático



$$\left[1 + \frac{j\omega}{2} + \frac{(j\omega)^2}{2} \right]^{-1}$$

$$\omega_n = \sqrt{2}$$

Inclinação = 40dB/dec

Freq corte em 90°

$$\omega_n = \sqrt{2}$$

Exemplo 1

Plotar Diagrama de Bode, por assintotas para a seguinte FT:

$$G(s) = \frac{10}{s+5}$$

$$G(j\omega) = \frac{10}{j\omega+5} = \frac{2}{\frac{j\omega}{5}+1} = G_1 \cdot G_2$$

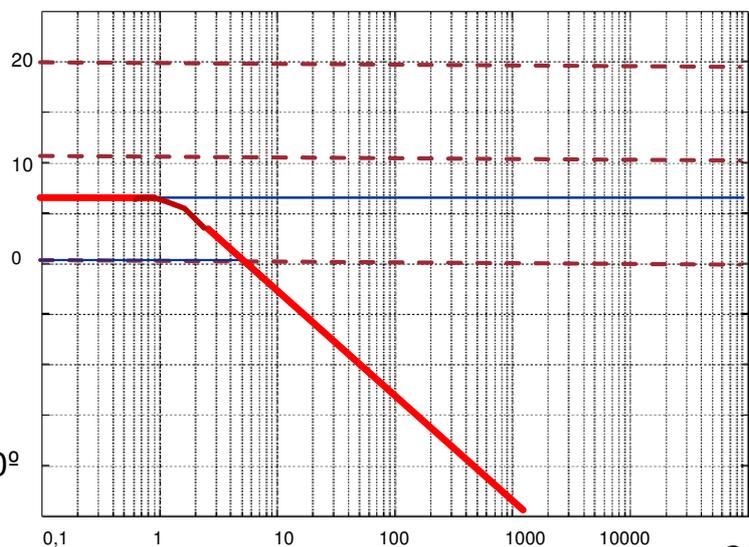
$$G_1 = 2$$

$$|G_1| = 20 \cdot \log 2 \cong 6,0$$

$$G_2 = \frac{1}{\frac{j\omega}{5}+1}$$

$$\angle G_1 = -\tan^{-1}(0) = 0^\circ$$

$$\angle G_2 = 0 - \tan^{-1}(\omega/5) = -\tan^{-1}(\infty) = -90^\circ$$



Exemplo 1

Plotar Diagrama de Bode, por assintotas para a seguinte FT: $G(s) = \frac{10}{s+5}$

$$G(j\omega) = \frac{10}{j\omega + 5} = \frac{2}{\frac{j\omega}{5} + 1} = G_1 \cdot G_2$$

$$G_1 = 2$$

$$|G_1| = 20 \cdot \log 2 \cong 6,0$$

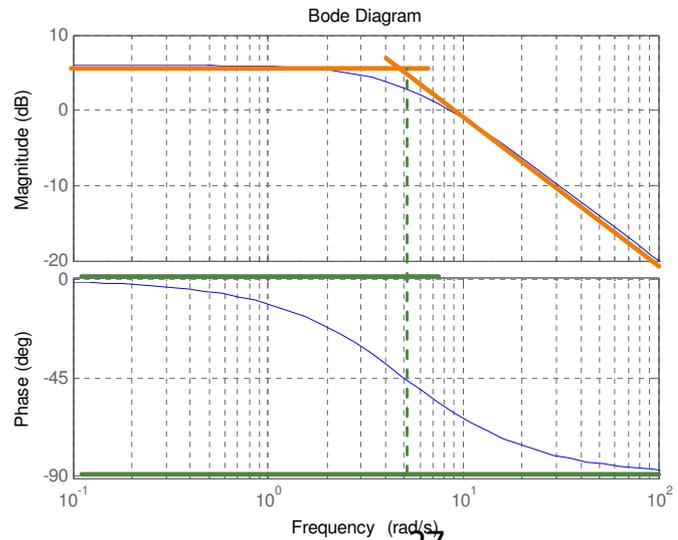
$$\angle G_1 = -\tan^{-1}(2/0) = -\tan^{-1}(\infty) = -90^\circ$$

$$G_2 = \frac{1}{\frac{j\omega}{5} + 1}$$

$$\angle G_1 = -\tan^{-1}(0) = 0^\circ$$

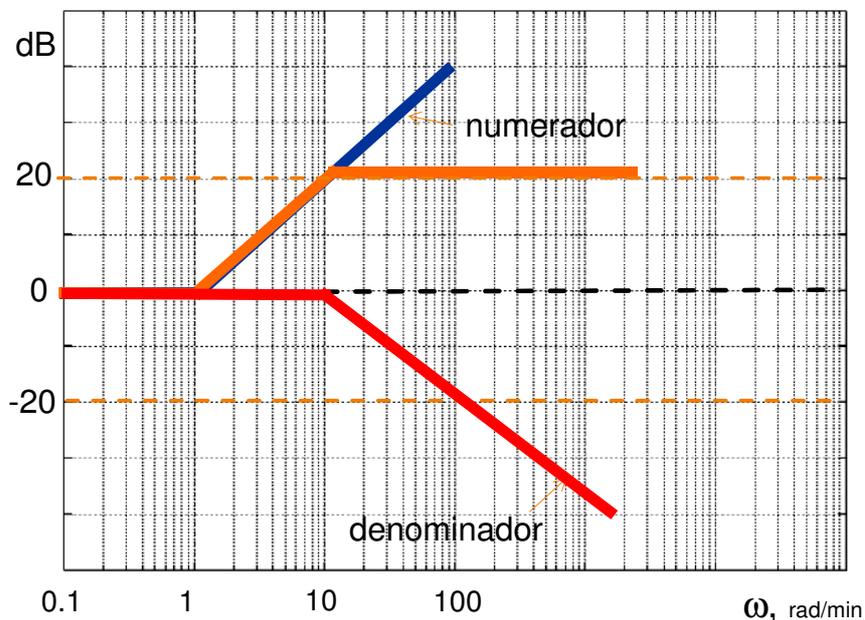
$$\angle G_2 = 0 - \tan^{-1}(5\omega) = -\tan^{-1}(\infty) = -90^\circ$$

bode(10,[1,5,0])



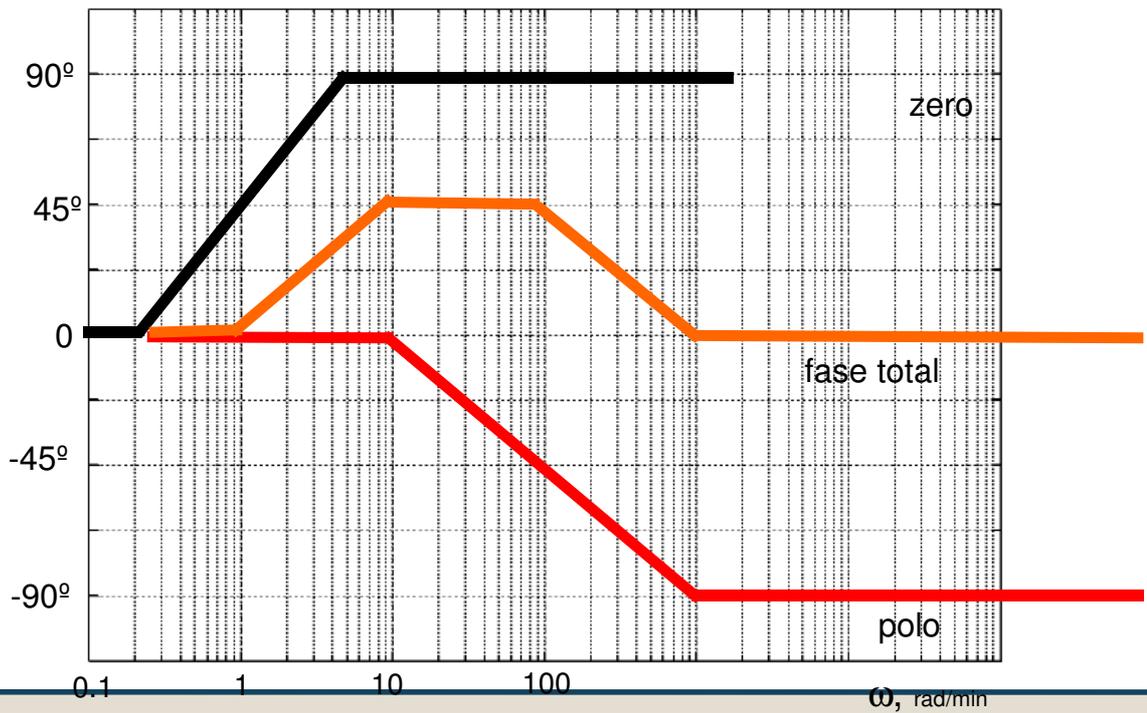
Primeira Ordem: Diagrama de magnitude

Exemplo 2: $G(s) = \frac{10 \cdot (s+1)}{s+10} = \frac{s+1}{\frac{s}{10} + 1}$ $s = j\omega$



Primeira Ordem: Diagrama de fase

Exemplo 2: $G(s) = \frac{s+1}{s/10+1}$



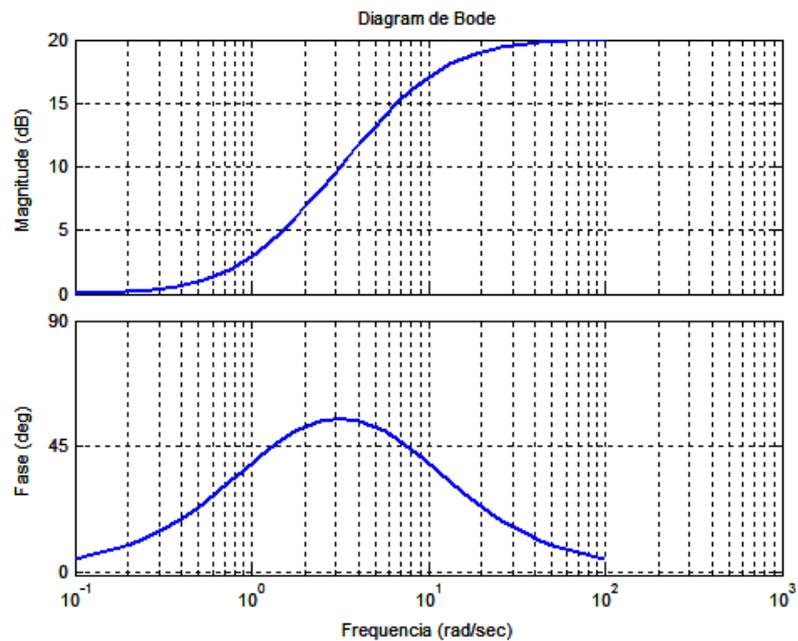
Exemplo 2: $G(s) = \frac{s+1}{s/10+1}$

```
>> num= [1 1];
den= [0.1 1];
sys = tf(num,den);
bode(sys)
```

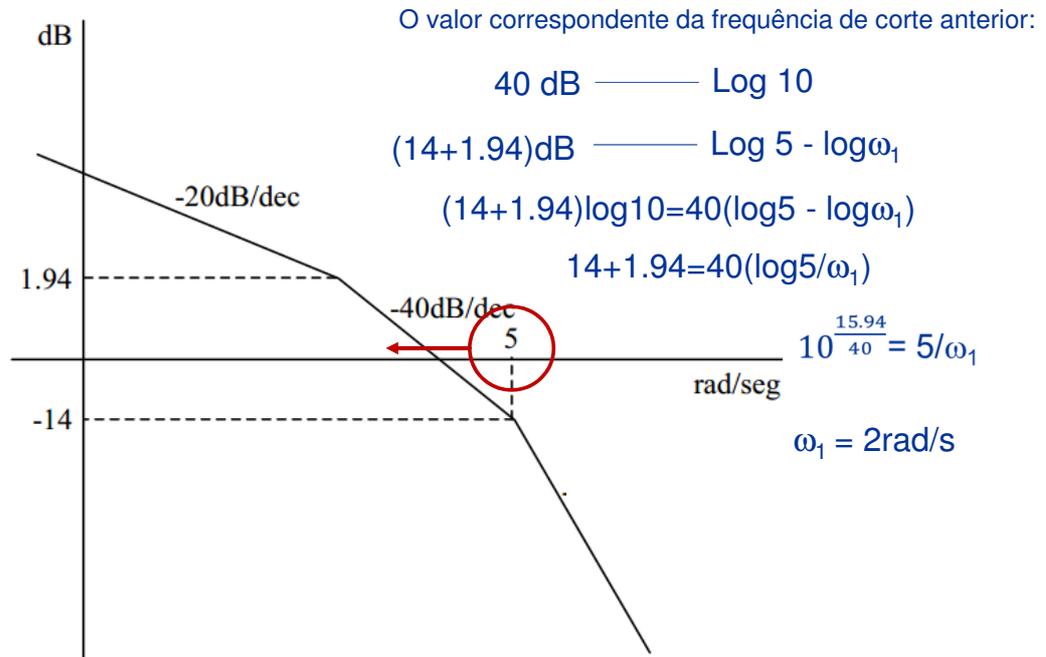
$$G(j\omega) = \frac{j\omega + 1}{j\omega/10 + 1}$$

$$|G(j\omega)| = \frac{\sqrt{\omega^2 + 1}}{\sqrt{\frac{\omega^2}{100} + 1}}$$

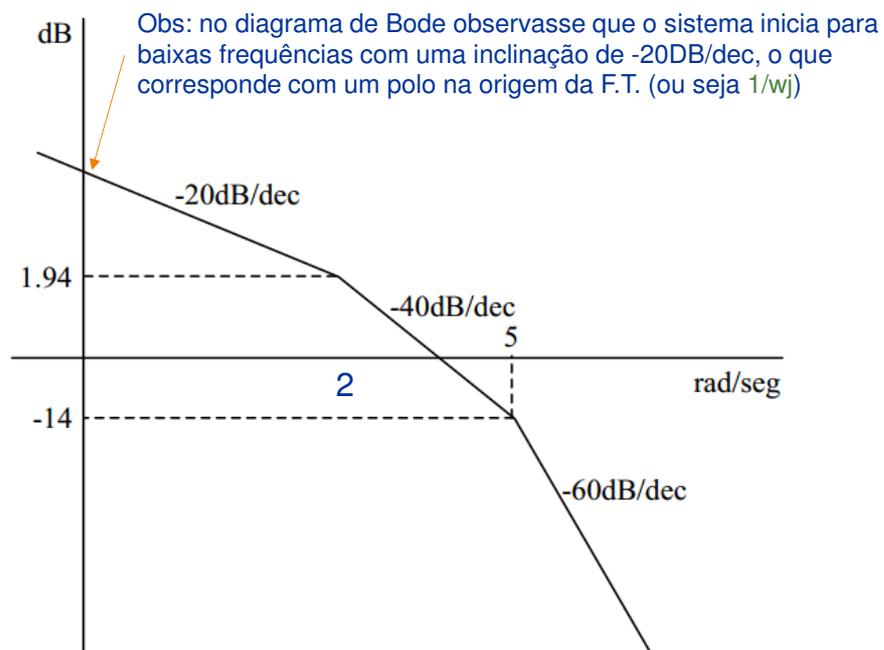
$$\tan^{-1}\left(\frac{9\omega}{10 + \omega^2}\right)$$



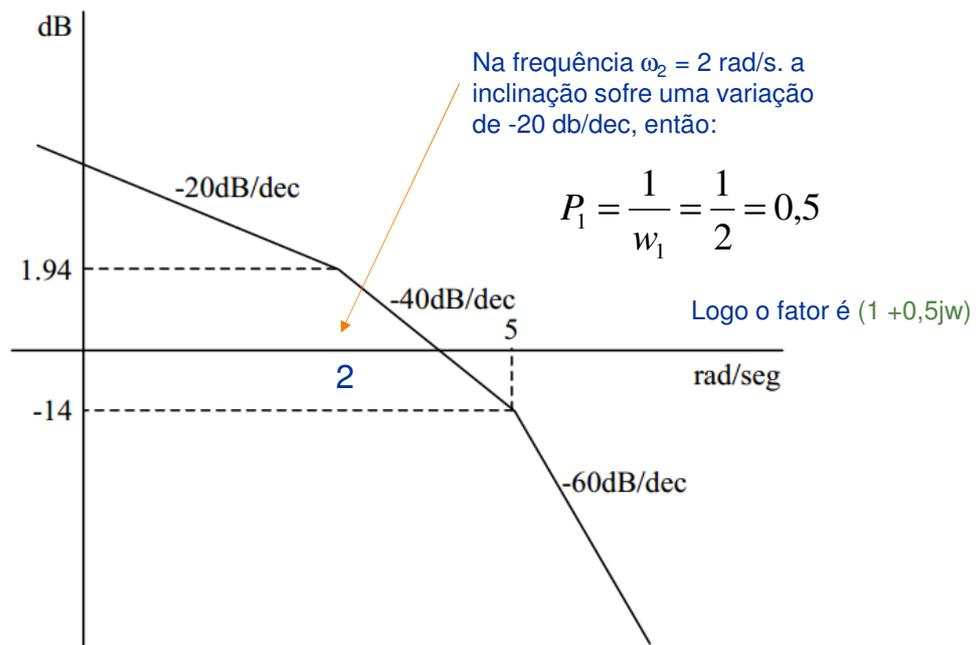
Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:



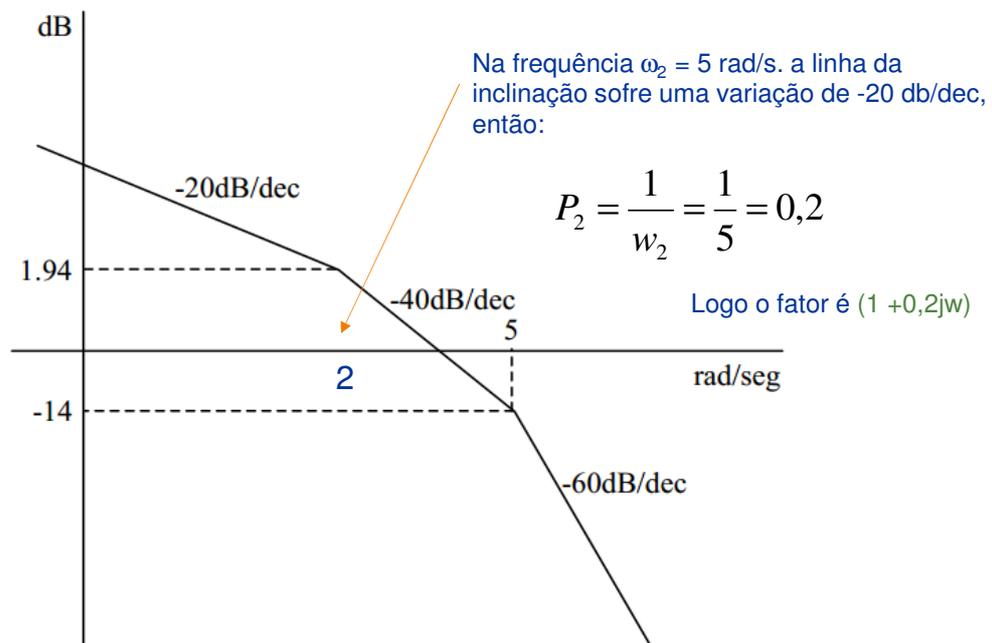
Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:



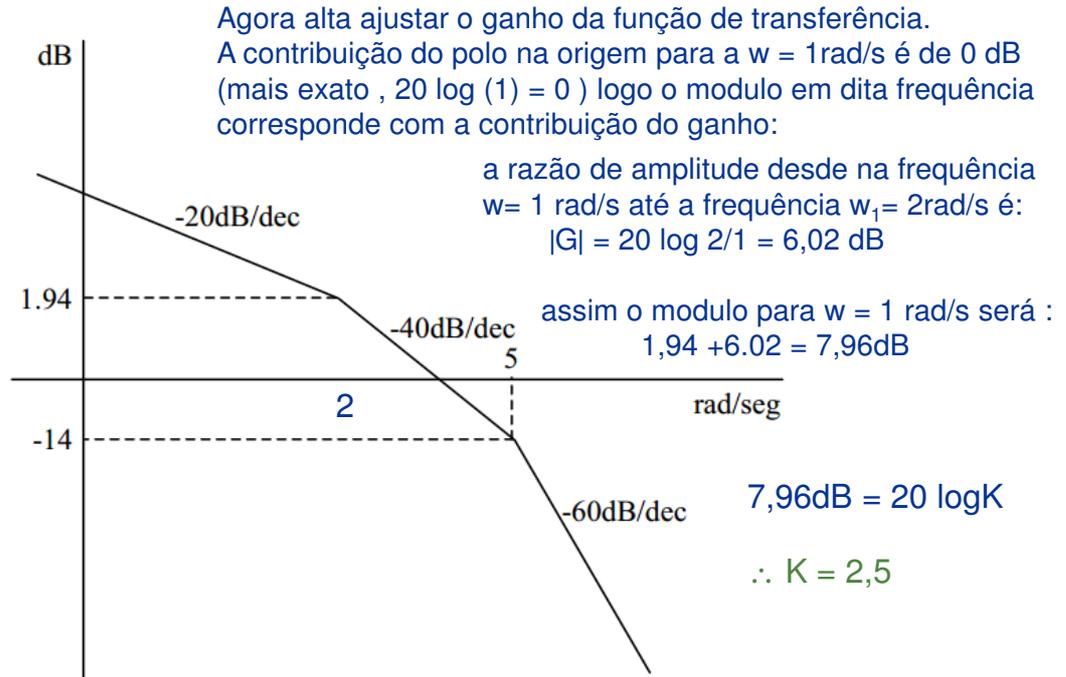
Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:



Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:



Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:



Exemplo 3: Determinar a função de transferência, $G(s)$ a partir da resposta de frequência da malha aberta de um sistema indicado pelo modulo representado no seguinte desenho:

Por tanto, $G(j\omega)$:

$$G(j\omega) = \frac{2,5}{j\omega(1 + 0,2j\omega)(1 + 0,5j\omega)}$$

Em termo da transformada de Laplace, $G(s)$:

$$G(s) = \frac{2,5}{s(1 + 0,2s)(1 + 0,5s)}$$

ou

$$G(s) = \frac{25}{s(1 + 2s)(1 + 5s)}$$

$$G(j\omega) = \frac{2,5}{j\omega(1+0,2j\omega)(1+0,5j\omega)}$$

