

Introdução

Seja a Função de Transferência Senoidal

$$G(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{R(j\omega)}$$

A análise da resposta em frequência pode ser feita utilizando três representações:

- Diagramas de Bode
- Diagramas Polares
- Carta de Nichols



Diagrama Polar

O diagrama polar de uma função de transferência senoidal $G(j\omega)$ é um gráfico de módulo de $G(j\omega)$ versus o ângulo de fase de $G(j\omega)$ em coordenadas polares, com a frequência ω variando de 0 a + ∞ .

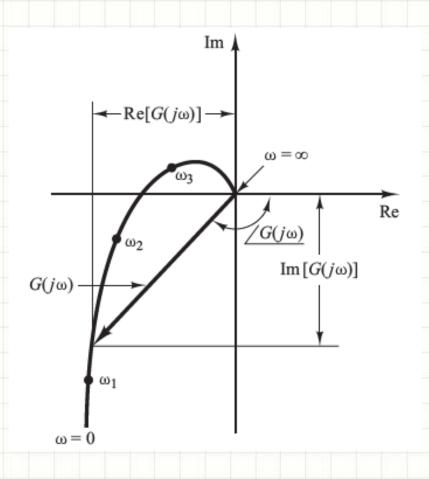
Portanto, é a representação de $|G(j\omega)| \angle G(j\omega)$, com ω variando de 0 a + ∞ .

No diagrama polar um ângulo de fase positivo é medido no sentido anti-horário a partir do eixo real positivo enquanto um ângulo negativo é medido no sentido horário.

Cada ponto do diagrama representa um ponto terminal de um vetor para determinado valor ω .

Diagrama Polar - exemplo

Um exemplo de diagrama polar é mostrado abaixo.



No diagrama polar são indicados valores de frequência ao longo da curva.

Diagrama Polar: polo na origem

Seja um sistema com um polo na origem:

$$G(j\omega) = \frac{1}{j\omega} = -j\frac{1}{\omega} = \frac{1}{\omega} \angle -90^{\circ}$$

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

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

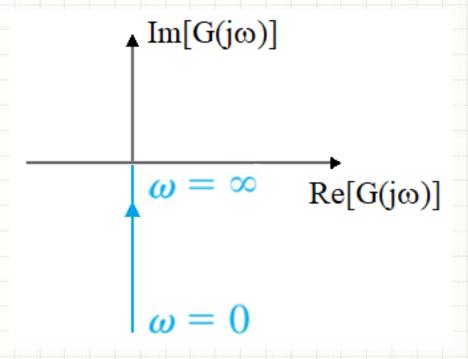


Diagrama Polar: zero na origem

Seja um sistema com um zero na origem:

$$G(j\omega) = j\omega = \omega \angle 90^{\circ}$$

$$G(0) = 0 \angle 90^{\circ}$$

$$G(\infty) = \infty \angle 90^{\circ}$$

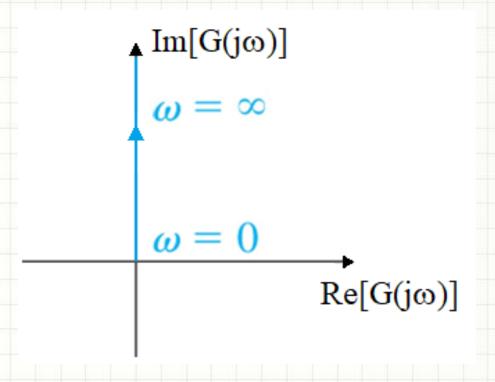


Diagrama Polar: polo real

Seja um sistema com um polo real:

$$G(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega T} \qquad T > 0$$

Multiplicando pelo conjugado:

$$G(j\omega) = \frac{1}{1 + (\omega T)^{2}} - j\frac{\omega T}{1 + (\omega T)^{2}}$$

Para

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 1 - j0 = 1 \angle 0^{\circ}$

Diagrama Polar: polo real

Para

$$\omega = 1/T$$
 $G(1/T) = \frac{1}{2} - j\frac{1}{2} = \frac{\sqrt{2}}{2} \angle -45^{\circ}$ (freq. Corte)

Para $\omega \rightarrow \infty$ ($\omega > 1/T$), a função pode ser aproximada por:

$$G(j\omega) \approx \frac{1}{j\omega T}$$

e assim

$$G(\infty) \approx -j\frac{1}{\omega} = 0 \angle -90^{\circ}$$

Diagrama Polar: polo real

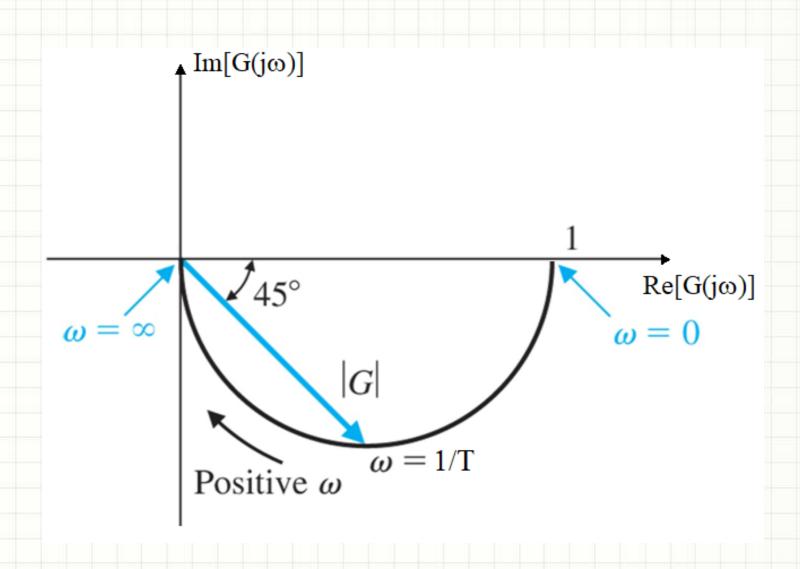


Diagrama Polar: zero real

Seja um sistema com um zero real:

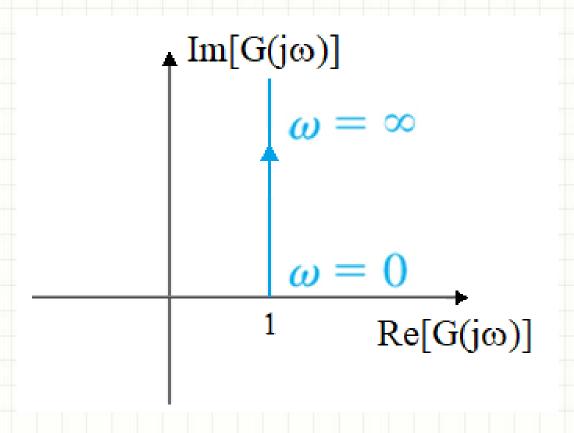
$$G(j\omega) = 1 + j\omega T$$
 $T > 0$

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 1 + j0 = 1 \angle 0^{\circ}$

$$\omega = 1/T$$
 $G(1/T) = 1 + j = \sqrt{2} \angle 45^{\circ}$

$$\omega = \infty$$
 $G(\infty) = 1 + j\infty = \infty \angle 90^{\circ}$

Diagrama Polar: zero real



Seja um sistema com um par de polos complexos:

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

Multiplicando pelo conjugado:

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

Para

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 1 - j0 = 1 \angle 0^{\circ}$

Para

$$\omega = \omega_n \qquad G(\omega_n) = \frac{0 - j2\xi}{(2\xi)^2} = \frac{1}{2\xi} \angle -90^\circ$$

Para $\omega \rightarrow \infty$

$$G(j\omega) \approx \frac{1}{(j\omega)^2}$$

e assim,

$$G(\infty) \approx -\frac{1}{\omega^2} = 0 \angle -180^\circ$$

Assim, como nos diagramas de Bode, o diagrama polar associado a polos complexos depende do valor do coeficiente de amortecimento ξ .

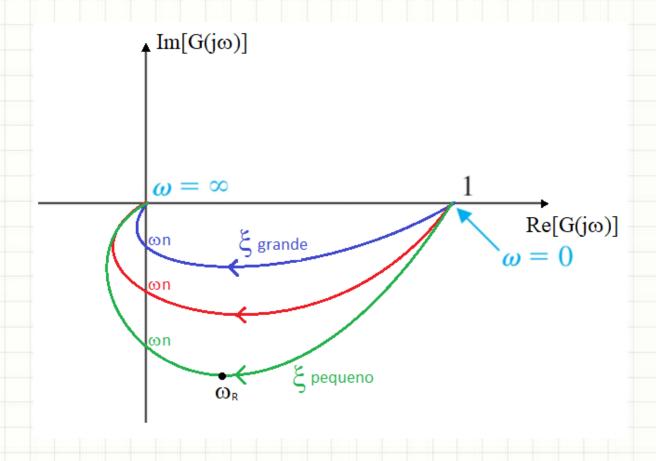


Diagrama Polar: zero complexo

Seja um sistema com um par de zeros complexos:

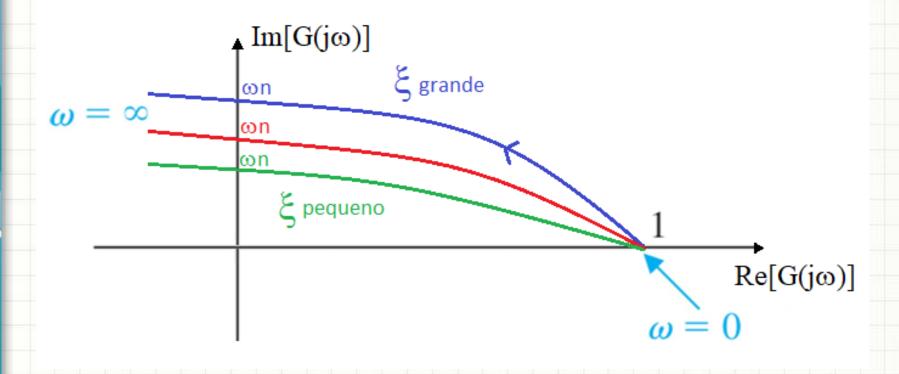
$$G(j\omega) = 1 + 2\xi \left(\frac{j\omega}{\omega_n}\right) + \left(\frac{j\omega}{\omega_n}\right)^2$$
$$= \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right) + j\left(2\xi \frac{\omega}{\omega_n}\right)$$

$$\omega = 0 \qquad G(0) = 1 + j0 = 1 \angle 0^{\circ}$$

$$\omega = \omega_n \qquad G(\omega_n) = 0 + j2\xi = 2\xi \angle 90^{\circ}$$

$$\omega \to \infty \qquad G(\infty) \approx (j\omega)^2 = \infty \angle 180^{\circ}$$

Diagrama Polar: zero complexo



Ex1: Traçar o diagrama polar para a função abaixo.

$$G(s) = \frac{5(s+1)}{(s+5)(s^2+2s+5)} = \frac{5(s+1)}{s^3+7s^2+15s+25}$$

$$G(j\omega) = \frac{5(j\omega + 1)}{(25 - 7\omega^{2}) + j\omega(15 - \omega^{2})}$$

Multiplicando pelo conjugado:

$$G(j\omega) = \frac{5[(25 + 8\omega^2 - \omega^4) + j\omega(10 - 6\omega^2)]}{(25 - 7\omega^2)^2 + \omega^2(15 - \omega^2)^2}$$

$$G(j\omega) = \frac{5[(25 + 8\omega^2 - \omega^4) + j\omega(10 - 6\omega^2)]}{(25 - 7\omega^2)^2 + \omega^2(15 - \omega^2)^2}$$

Para ω =0

$$G(0) = \frac{5 \times 25 + j0}{(25)^2} = 0,2 \angle 0^\circ$$

Para $\omega \rightarrow \infty$

$$G(j\omega) \approx \frac{1}{(j\omega)^2}$$

e assim,

$$G(\infty) \approx -\frac{1}{\omega^2} = 0 \angle -180^\circ$$

$$G(j\omega) = \frac{5[(25 + 8\omega^2 - \omega^4) + j\omega(10 - 6\omega^2)]}{(25 - 7\omega^2)^2 + \omega^2(15 - \omega^2)^2}$$

Cruzamento com eixo real: $Im[G(j\omega)]=0$

$$\omega = 0$$
 ou $\omega = \sqrt{10/6} = 1,29$

Para ω =0 (já calculado)

$$Re[G(j\omega)] = 0,2$$

Para ω =1,29

$$Re[G(j\omega)] = 0.375$$

$$G(j\omega) = \frac{5[(25 + 8\omega^2 - \omega^4) + j\omega(10 - 6\omega^2)]}{(25 - 7\omega^2)^2 + \omega^2(15 - \omega^2)^2}$$

Cruzamento com eixo imaginário: $Re[G(j\omega)]=0$

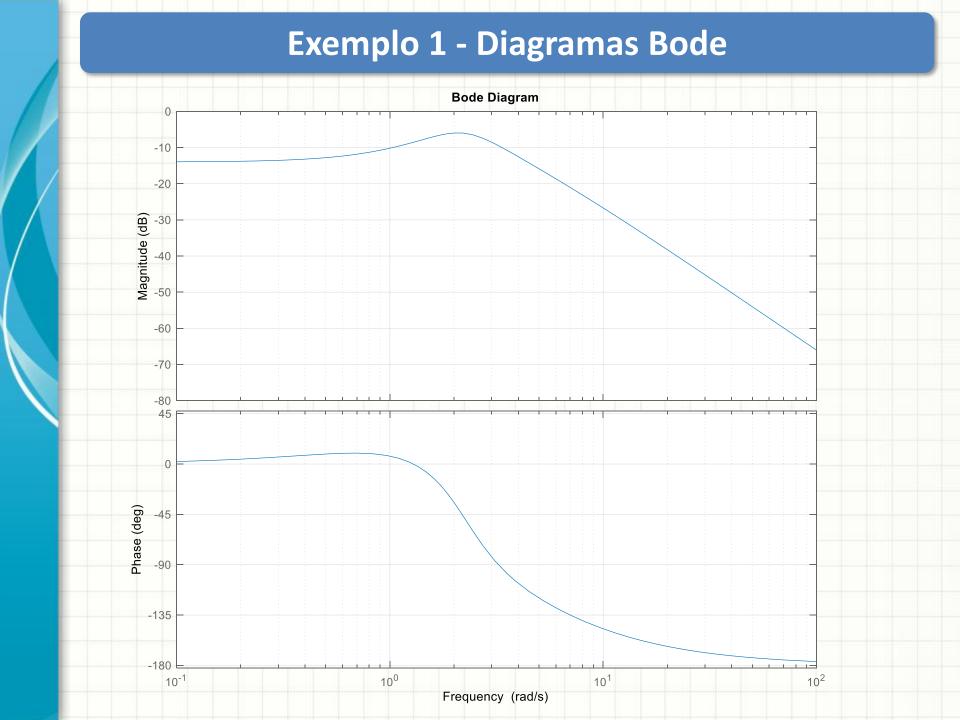
$$25 + 8\omega^2 - \omega^4 = 0 \implies \omega = \pm 3,22$$

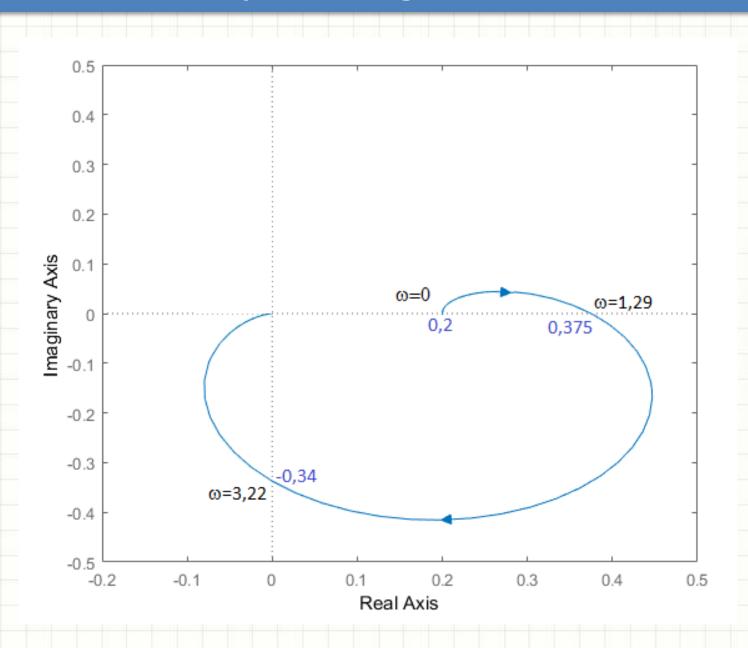
$$\omega = \pm j1,55$$

Para ω =3,22

$$\text{Im}[G(j\omega)] = -0.34$$

Obs. A frequência @ precisa ser uma constante real positiva.







Carta de Nichols

É um diagrama de módulo (em dB) *versus* ângulo de fase (em graus) com ω variando de 0 a + ∞ .

As cartas de Nichols das funções de transferência $G(j\omega)$ e $1/G(j\omega)$ são anti simétricas em relação à origem:

$$\left| \frac{1}{G(j\omega)} \right|_{\text{dB}} = -\left| G(j\omega) \right|_{\text{dB}}$$

$$\angle \frac{1}{G(j\omega)} = -\angle G(j\omega)$$

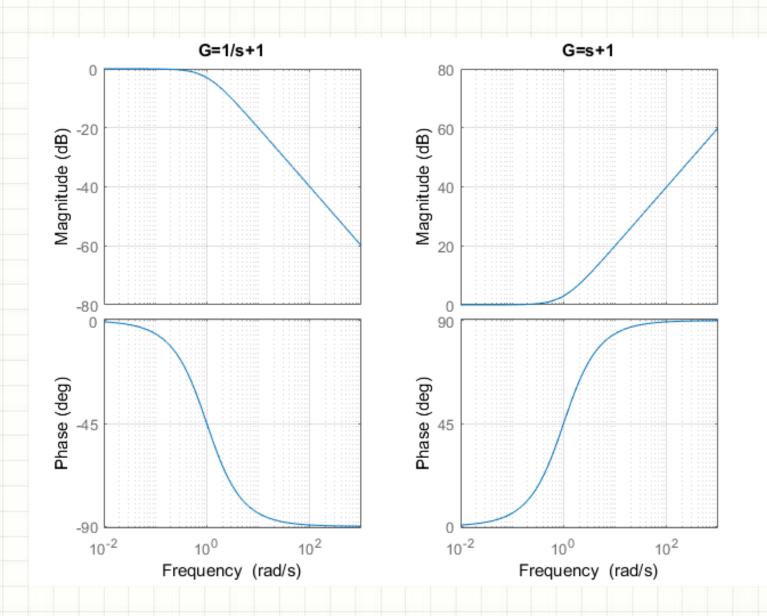
Exemplo 2 – funções antissimétricas

Sejam as funções antissimétricas:

$$G(s) = \frac{1}{s+1} \rightarrow G(j\omega) = \frac{1}{1+j\omega}$$

$$G'(s) = s+1 \rightarrow G'(j\omega) = 1+j\omega$$

Exemplo 2 – funções antissimétricas (Diagramas de Bode)



Exemplo 2 – funções antissimétricas

Para a função de transferência

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

tem-se

$$\omega = 0 \qquad G(0) = 1 \angle 0^{\circ} = 0 dB \angle 0^{\circ}$$

$$\omega = 1 \qquad G(1/T) = \sqrt{2}/2 \angle -45^{\circ}$$

$$= -3 dB \angle -45^{\circ}$$

$$\omega = \infty \qquad G(\infty) = 0 \angle -90^{\circ} = \infty dB \angle -90^{\circ}$$

Exemplo 2 – funções antissimétricas

Para a função de transferência:

$$G'(j\omega) = 1 + j\omega$$

tem-se

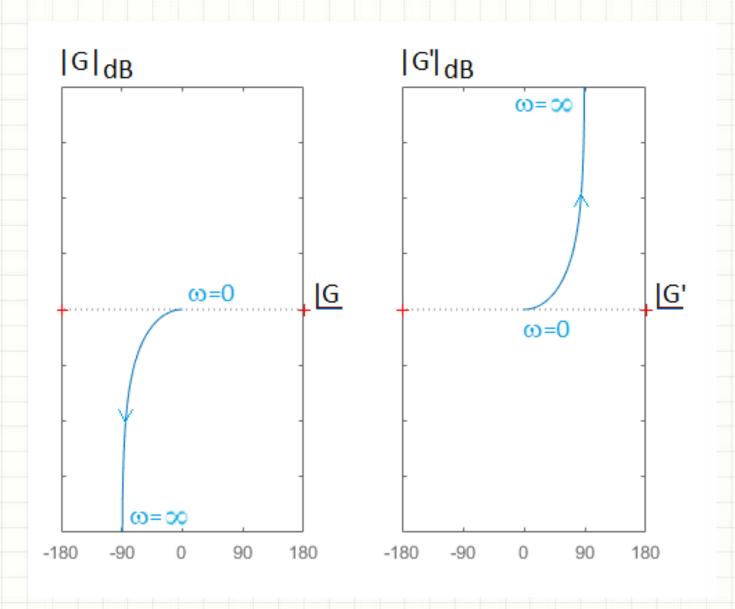
$$\omega = 0 \qquad G'(0) = 1 \angle 0^{\circ} = 0 dB \angle 0^{\circ}$$

$$\omega = 1 \qquad G'(1/T) = \sqrt{2} \angle 45^{\circ}$$

$$= 3 dB \angle 45^{\circ}$$

$$\omega = \infty \qquad G'(\infty) = \infty \angle 90^{\circ} = \infty dB \angle 90^{\circ}$$

Exemplo 2 – funções antissimétricas (Carta de Nichols)

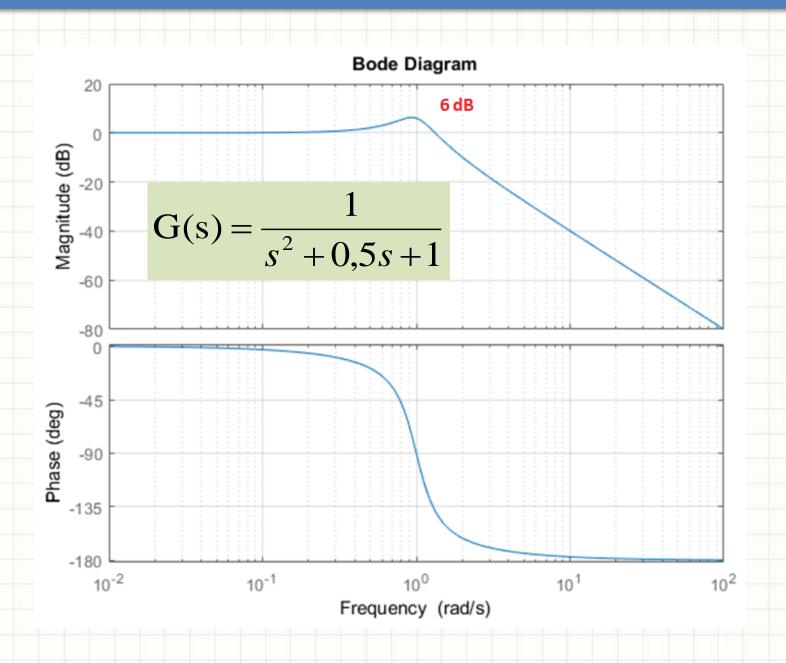


Exemplo 3 – polos complexos

Seja o sistema de 2ª ordem subamortecido, polo complexo (0 < ξ < 1)

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

Exemplo 3 – polos complexos (Diagramas de Bode)



Exemplo 3 – polos complexos (Diagrama Polar)

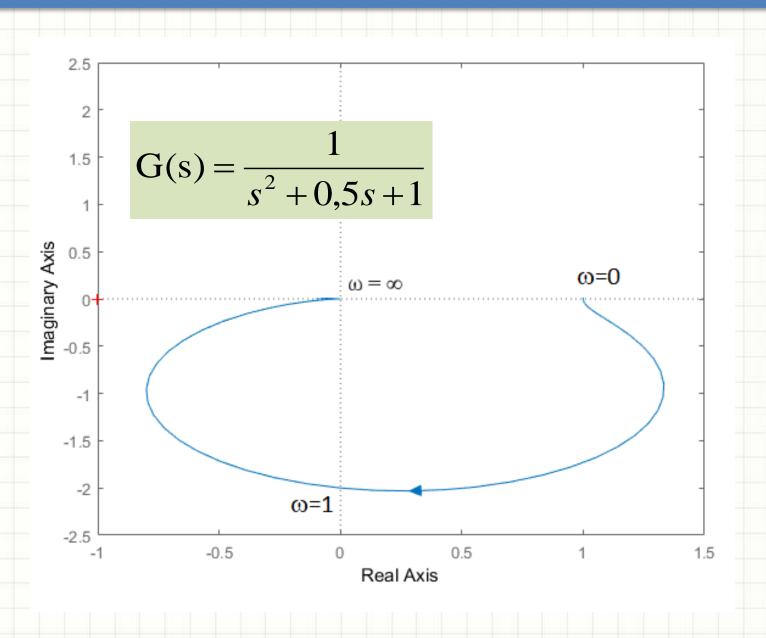
Valores de Módulo e fase:

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 1 \angle 0^{\circ}$
 $\omega = \omega_n$ $G(\omega) = (1/2 \xi) \angle -90^{\circ}$
 $\omega = \infty$ $G(\infty) = 0 \angle -180^{\circ}$

G(s) =
$$\frac{1}{s^2 + 0.5s + 1}$$
 \rightarrow $\omega_n = 1$ $\xi = 0.25$

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 1 \angle 0^{\circ}$
 $\omega = 1$ $G(\omega) = -2 \angle -90^{\circ}$
 $\omega = \infty$ $G(\infty) = 0 \angle -180^{\circ}$

Exemplo 3 – polos complexos (Diagrama Polar)



Exemplo 3 – polos complexos (Carta de Nichols)

Valores de módulo e fase

$$\omega = 0 \qquad G(0) = 1 \angle 0^{\circ} = 0 dB \angle 0^{\circ}$$

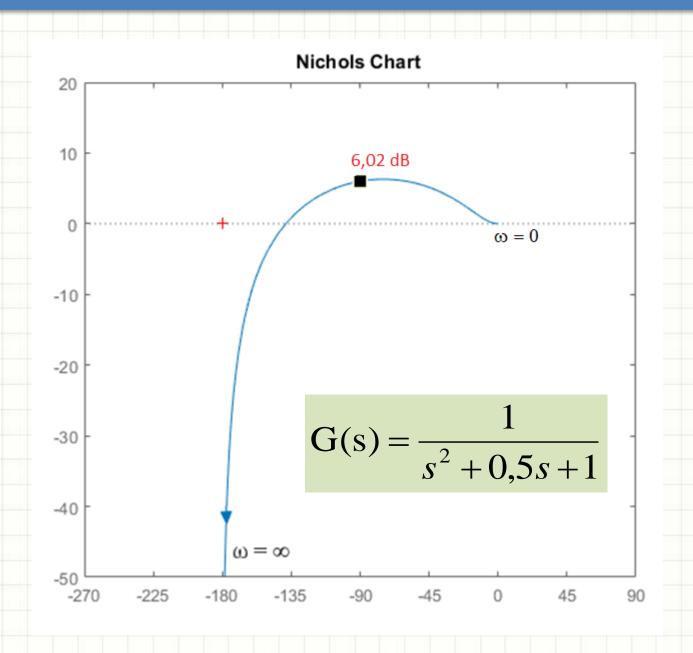
$$\omega = \omega_n \qquad G(\omega) = -20 \log(2\xi) \angle -90^{\circ}$$

$$\omega = \infty \qquad G(\infty) = 0 \angle -180^{\circ} = \infty dB \angle -180^{\circ}$$

G(s) =
$$\frac{1}{s^2 + 0.5s + 1}$$
 \rightarrow $\omega_n = 1$ $\xi = 0.25$

$$\omega = 0$$
 $G(0) = 0 dB \angle 0^{\circ}$
 $\omega = 1$ $G(\omega) = 6,02 dB \angle -90^{\circ}$
 $\omega = \infty$ $G(\infty) = \infty dB \angle -180^{\circ}$

Exemplo 3 – polos complexos (Carta de Nichols)





Resposta em frequência para sistemas com atraso

Seja um atraso de transporte:

$$F(j\omega) = e^{-j\omega L}$$

sendo L um atraso em segundos.

Para esta função tem-se:

$$\left| e^{-j\omega L} \right| = 1 \rightarrow \left| F(j\omega) \right|_{dB} = 0dB$$

e

$$\angle e^{-j\omega L} = -\omega L = -57,3^{\circ}\omega L$$
radianos
graus

Resposta em frequência para sistemas com atraso

Portanto, um sistema com um único atraso de transporte terá seu o módulo igual ao do sistema sem este atraso e sua fase irá variar com ω L.

Exemplo 4 - sistema com atraso

Seja o sistema com atraso

$$G(s) = \frac{1}{s}e^{-s} \rightarrow G(j\omega) = \frac{1}{j\omega}e^{-j\omega}$$

Serão traçados os Diagramas de Bode, Diagrama Polar e Carta de Nichols para este sistema.

Exemplo 4 - sistema com atraso (Diagramas de Bode)

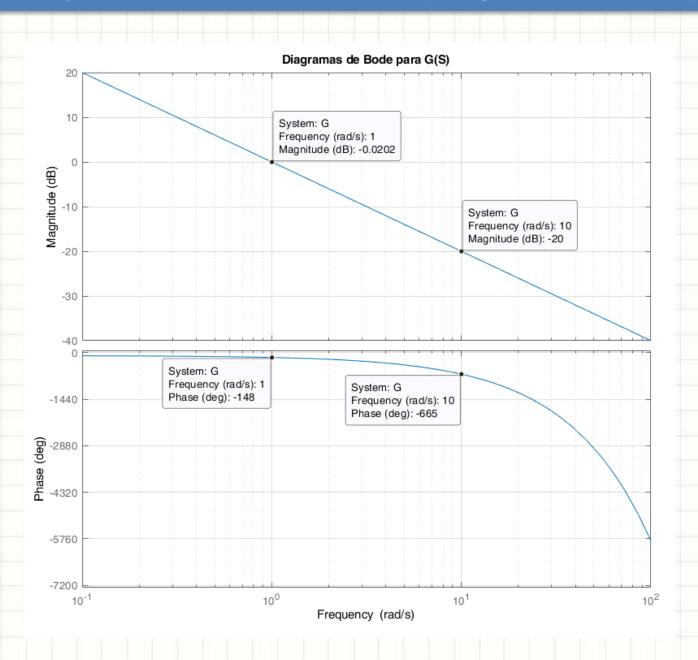
O módulo tem inclinação -20dB/dec em toda a variação de frequência.

A fase é dependente do atraso L=1 segundo:

$$\angle G(j\omega) = -90^{\circ} - 57.3^{\circ} \omega \times 1$$

Frequência	Fase
$\omega = 0,1$	-90°-57,3°x0,1x1 = -95,7°
$\omega = 1$	-90°-57,3°x1x1 = -147,30°
$\omega = 10$	-90°-57,3°x10x1 = -663°
$\omega = 100$	-90°-57,3°x100x1 = -5820°

Exemplo 4 - sistema com atraso (Diagramas de Bode)



A função de transferência pode ser escrita como:

$$G(j\omega) = \frac{1}{j\omega}e^{-j\omega} = \frac{1}{\omega}e^{-j(\omega+\pi/2)}$$

ou

$$G(j\omega) = \frac{1}{\omega} \left[\cos(\omega + \pi/2) - j \sin(\omega + \pi/2) \right]$$
$$= \frac{1}{\omega} \left[-\sin(\omega) + j \cos(\omega) \right]$$

Considerando os limites:

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

$$\omega = \infty$$
 $G(\infty) \approx \frac{1}{j\omega} = 0 \angle -90^{\circ}$

Cruzamento com eixo real: $Im[G(j\omega)]=0$

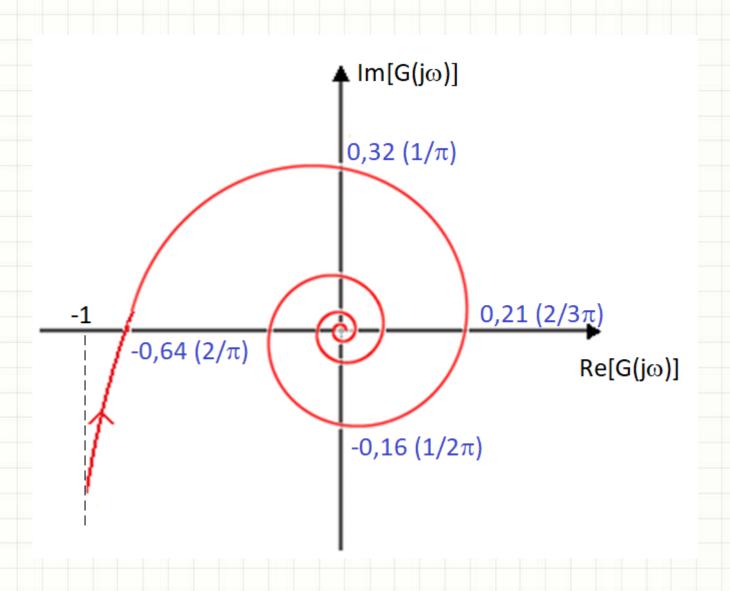
$$\frac{-\cos(\omega)}{\omega} = 0 \quad \to \quad \omega = \frac{\pi}{2}, \frac{3\pi}{2}, \frac{5\pi}{2}, \cdots$$

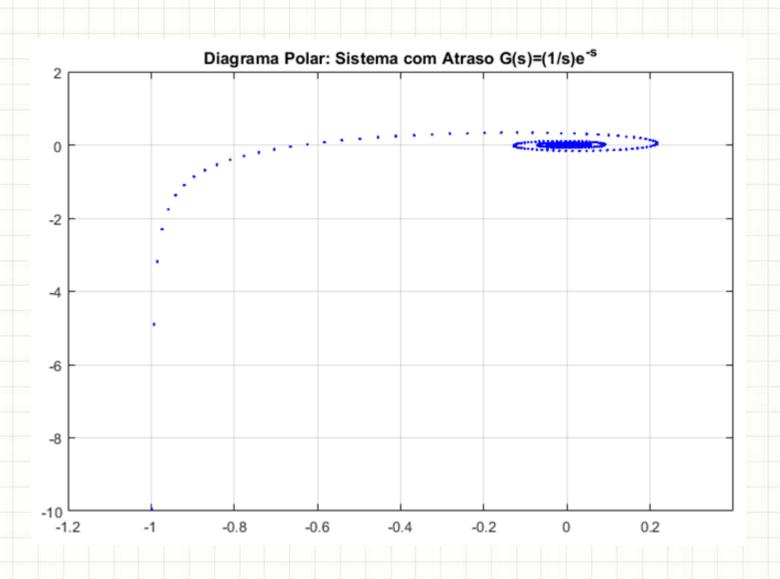
Cruzamento com eixo imaginário: $Re[G(j\omega)]=0$

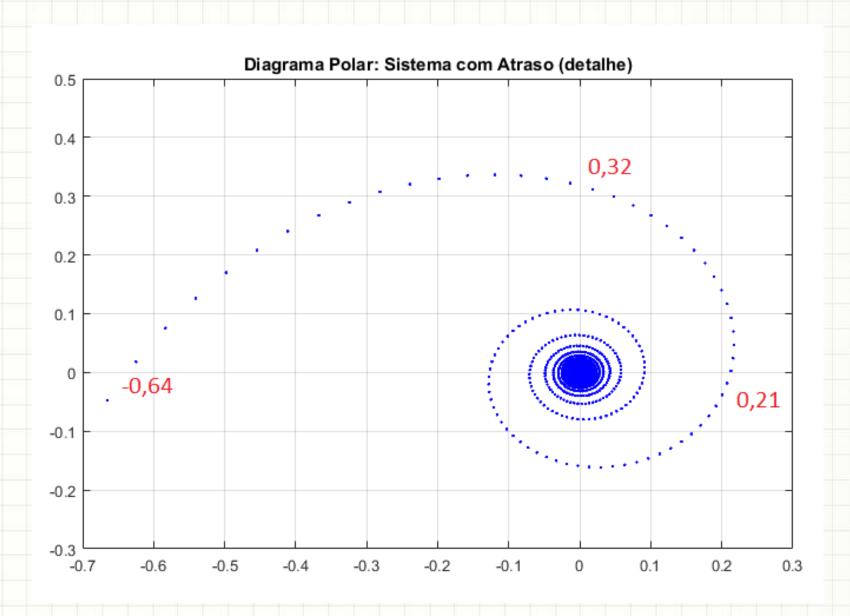
$$\frac{-\text{sen}(\omega)}{\omega} = 0 \quad \to \quad \omega = \pi, 2\pi, 3\pi, \cdots$$

Ou seja, existem múltiplos cruzamentos com os eixos real e imaginário:

Frequência	Real [G(jω)]	lmag [G(jω)]
$\omega = \pi/2$	-2/ π	0
$\omega=\pi$	0	$1/\pi$
$\omega = 3\pi/2$	2/3π	0
$\omega = 2\pi$	0	-1/2π





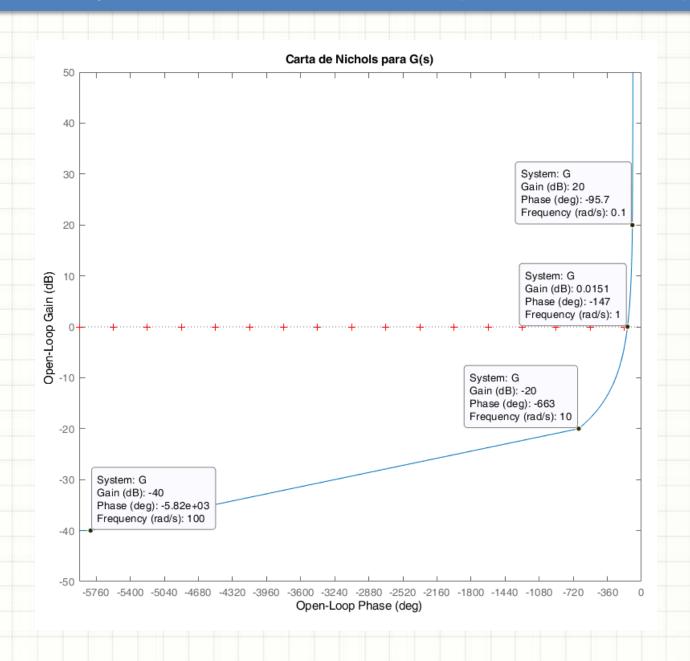


Exemplo 4 - sistema com atraso

Dos valores obtidos para o diagrama de Bode, tem-se:

Frequência	G (jω) dB	∠ G (j ₀)
ω = 0,1	20 dB	-95,7°
ω = 1	0 dB	-147,30°
ω = 10	-20 dB	-663°
ω = 100	-40 dB	-5820°

Exemplo 4 - sistema com atraso (Carta de Nichols)



Exercícios Sugeridos

Traçar diagramas de Bode, diagrama polar e carta de Nichols para os sistemas:

$$G(s) = \frac{8}{(s+1)(s^2+2s+2)}$$

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

$$G(s) = \frac{(s-1)}{s(s+1)}$$