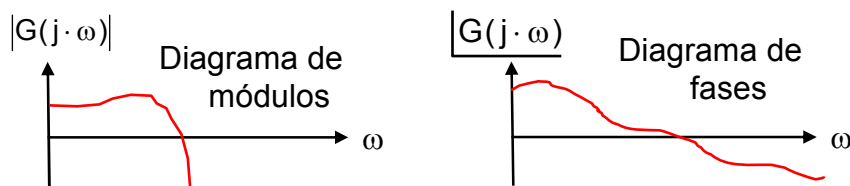


Respuesta en frecuencia

- Se puede representar completamente el comportamiento en frecuencia que tiene un circuito (o sistema cualquiera) de función de transferencia conocida mediante dos diagramas:
 - Uno que represente la amplitud o ganancia en función de la frecuencia (f) o de la pulsación (ω)
 - Otro que represente el ángulo de fase en función de la frecuencia (f) o de la pulsación (ω)



- Nota: es indiferente utilizar la pulsación o la frecuencia en abscisas: puesto que $\omega = 2\pi \cdot f$, la representación es semejante

El decibelio (dB)

- Unidad de medida de ganancias respecto de un punto de referencia en el circuito
- Definición de ganancia de potencia en decibelios (dB) :

$$|A_p|(\text{dB}) = 10 \cdot \log_{10} \frac{P_A}{P_B}$$

B = Punto referencia del circuito
A = Punto donde se mide la ganancia respecto de B

Si la potencia se entrega sobre cargas iguales:

$$|A_p|(\text{dB}) = 10 \cdot \log_{10} \frac{P_A}{P_B} = 10 \cdot \log_{10} \frac{\frac{V_A^2}{R_{\text{LOAD}}}}{\frac{V_B^2}{R_{\text{LOAD}}}} = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{V_A}{V_B} \right)^2 = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{V_A}{V_B} \right)$$

- Definición de ganancia de tensión en dB: $|A_u|(\text{dB}) = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{V_A}{V_B} \right)$
- Definición de ganancia de corriente en dB: $|A_i|(\text{dB}) = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{I_A}{I_B} \right)$

Diagrama de Bode

- Representación de módulo y fase de una función de transferencia o ganancia, en función de la frecuencia (f) o la pulsación (ω)
 - ◆ La frecuencia (o pulsación) se representa en escala logarítmica
 - ◆ El diagrama de módulos se representa en decibelios (escala logarítmica)
 - ◆ El diagrama de fases se representa linealmente
- ◆ Ejemplo:

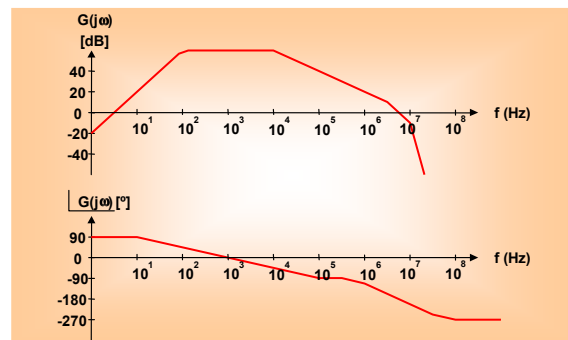


Diagrama de Bode

- Ventajas de la representación logarítmica:
 - ◆ Se convierte el producto de amplitudes en suma:

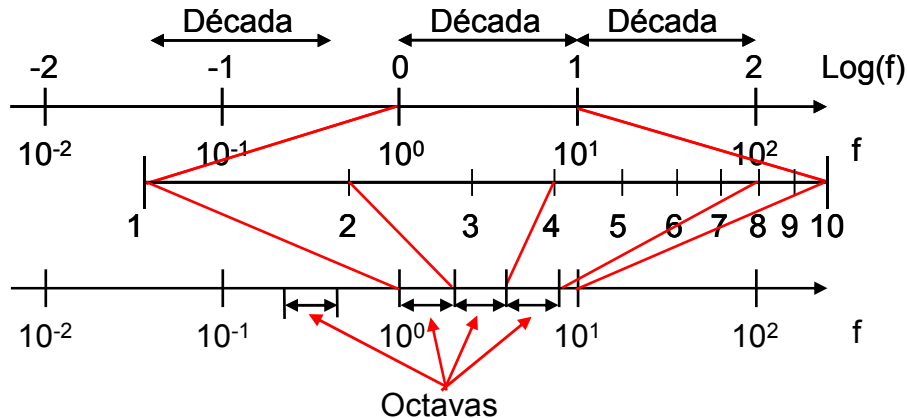
$$\log(A \cdot B) = \log A + \log B$$
 - ◆ Existe un método de trazado del logaritmo de la amplitud, basado en una aproximación mediante rectas (asintótica).
 - ◆ Permite ver fácilmente la respuesta del sistema a baja y alta frecuencia en el mismo diagrama.
- DEFINICIÓN DE DÉCADAS Y OCTAVAS:
 - ◆ Década: banda de frecuencias (o pulsaciones) comprendidas entre f_0 y $10 \cdot f_0$.
 - ◆ Octava: banda de frecuencias (o pulsaciones) comprendidas entre f_0 y $2 \cdot f_0$.
 - ◆ Sobre el diagrama, la distancia entre frecuencias (o pulsaciones) que guardan igual relación es constante

Diagrama de Bode

- DEFINICIÓN DE DÉCADAS Y OCTAVAS:

- ◆ Década: banda de frecuencias entre f_0 y $10 \cdot f_0$.

- ◆ Octava: banda de frecuencias entre f_0 y $2 \cdot f_0$.



Trazado del Bode asintótico

- En general, una función de transferencia será de la forma:

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)} \text{ (Laplace)} \quad G(j\omega) = \frac{N(j\omega)}{D(j\omega)} \text{ (Regimen senoidal)}$$

- $N(j\omega)$ y $D(j\omega)$ se pueden factorizar siempre en factores de grado 2 como máximo

- Factores posibles:

- ◆ K

Ganancia constante, y real

- ◆ $(j\omega)^{\pm 1}$

Factores derivativos e integrales

- ◆ $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = \left(1 + j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^{\pm 1}$

Factores de primer orden

- ◆ $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2\right]^{\pm 1}$

Factores de segundo orden

Trazado del Bode asintótico

Factores de ganancia K

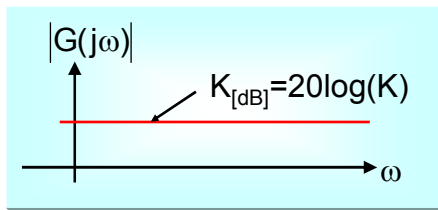
AMPLITUD

◆ Si $|K| > 1 \Rightarrow |K|_{[dB]} = 20 \log|K| > 0$

◆ Si $|K| < 1 \Rightarrow |K|_{[dB]} = 20 \log|K| < 0$

- Representación en función de la frecuencia: Recta horizontal, de valor $K_{[dB]}$

- NOTA: al multiplicar la ganancia por 10, el valor en dB aumenta en 20 dB



Ganancia K	Ganancia K [dB]
$0,01=10^{-2}$	$20 \cdot \log(10^{-2}) = -40$
$0,1=10^{-1}$	$20 \cdot \log(10^{-1}) = -20$
$1=10^0$	$20 \cdot \log(10^0) = 0$
$10=10^1$	$20 \cdot \log(10^1) = 20$
$100=10^2$	$20 \cdot \log(10^2) = 40$

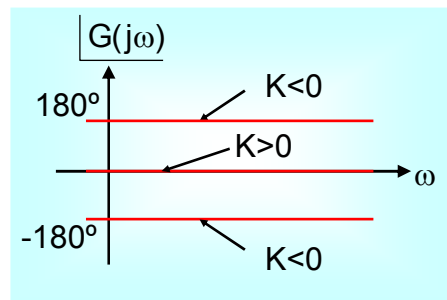
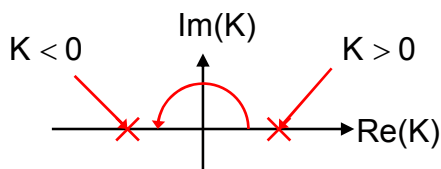
Trazado del Bode asintótico

Factores de ganancia K

FASE

◆ Si $K > 0 \Rightarrow \varphi = 0^\circ$

◆ Si $K < 0 \Rightarrow \varphi = 180^\circ = \pi$



Trazado del Bode asintótico

- Factores derivativos e integrales: $(j\omega)^{\pm 1}$

- Caso 1: Factor en el numerador: $G_1(j\omega) = j\omega$

- AMPLITUD $|G_1|_{[dB]} = 20 \cdot \log|G_1| = 20 \cdot \log|j\omega| = 20 \log \omega$

◆ Para $\omega = 1 = 10^0 \Rightarrow |G_1|_{[dB]} = 20 \cdot \log 10^0 = 0$

◆ Si se aumenta la frecuencia una década, pasando de $\omega = \omega_1$ a $\omega = 10 \cdot \omega_1$

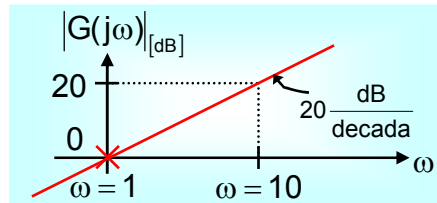
$$20 \cdot \log(10 \cdot \omega_1) = 20 \cdot \log 10 + 20 \cdot \log \omega_1 = (20 \cdot \log \omega_1 + 20)_{[dB]}$$

- Representación en función de la frecuencia:

Recta

◆ Pasa por $\omega = 1, |G_1|_{[dB]} = 0$

◆ Pendiente: $20 \frac{dB}{decada}$



Trazado del Bode asintótico

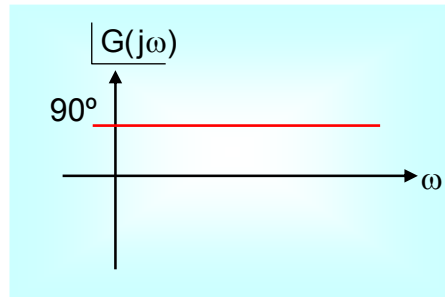
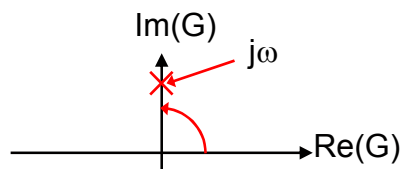
- Factores derivativos e integrales: $(j\omega)^{\pm 1}$

- Caso 1: Factor en el numerador: $G_1(j\omega) = j\omega$

- FASE $\varphi = \angle G_1 = \angle j\omega = 90^\circ = \frac{\pi}{2}$

- Representación en función de la frecuencia:

Recta $\varphi=90^\circ$



Trazado del Bode asintótico

- Factores derivativos e integrales: $(j\omega)^{\pm 1}$
- Caso 2: Factor en el denominador: $G_2(j\omega) = (j\omega)^{-1} = \frac{1}{j\omega} = \frac{-j}{\omega}$

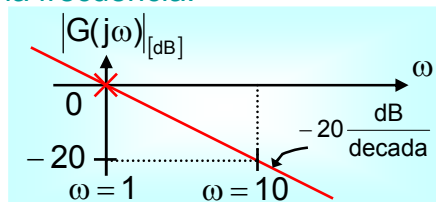
- AMPLITUD $|G_2|_{[dB]} = 20 \cdot \log \left| \frac{1}{j\omega} \right| = 20 \log 1 - 20 \log \omega = -20 \log \omega$
 - Para $\omega = 1 = 10^0 \Rightarrow |G_2|_{[dB]} = -20 \cdot \log 10^0 = 0$
 - Si se aumenta la frecuencia una década: $\omega = \omega_1 \rightarrow \omega = 10 \cdot \omega_1$
 $-20 \cdot \log(10 \cdot \omega_1) = -20 \cdot \log 10 - 20 \cdot \log \omega_1 = (-20 \cdot \log \omega_1 - 20)_{[dB]}$

- Representación en función de la frecuencia:

Recta

- Pasa por $\omega = 1, |G_2|_{[dB]} = 0$

- Pendiente: $-20 \frac{dB}{decada}$



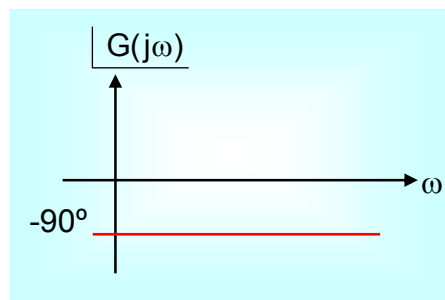
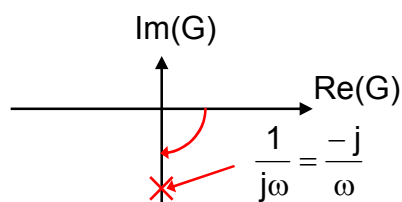
Trazado del Bode asintótico

- Factores derivativos e integrales: $(j\omega)^{\pm 1}$
- Caso 2: Factor en el denominador: $G_2(j\omega) = (j\omega)^{-1} = \frac{1}{j\omega} = \frac{-j}{\omega}$

- FASE $\varphi = \angle G_2 = \angle \frac{1}{j\omega} = 0^\circ - 90^\circ = -90^\circ = -\frac{\pi}{2}$

- Representación en función de la frecuencia:

Recta $\varphi = -90^\circ$



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$

- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$

- AMPLITUD

$$|G_3|_{[dB]} = 20 \cdot \log |G_3| = 20 \cdot \log \left| 1 + j\frac{\omega}{\omega_n} \right| = 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2}$$

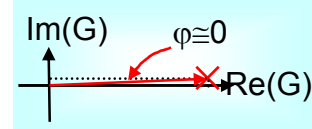
- FASE

$$\angle G_3 = \arctg \frac{\omega}{\omega_n}$$

- Si

$$\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1 \Rightarrow |G_3|_{[dB]} = 20 \cdot \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong 20 \cdot \log 10^0 = 0$$

$$\angle G_3 = \arctg \frac{\omega}{\omega_n} \cong \arctg 0 = 0^\circ$$



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$

- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$

- Si

$$\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1 \Rightarrow |G_3|_{[dB]} = 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong 20 \log \frac{\omega}{\omega_n}$$

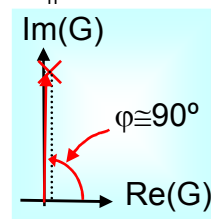
$$\angle G_3 = \arctg \frac{\omega}{\omega_n} \cong \arctg (\infty) = 90^\circ$$

Si se aumenta la frecuencia una década:

$$\omega = \omega_1 \rightarrow \omega = 10 \cdot \omega_1$$

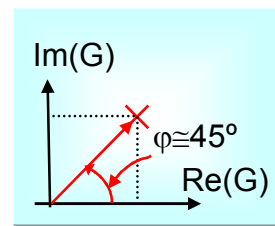
$$20 \cdot \log \left(10 \cdot \frac{\omega_1}{\omega_n} \right) = 20 \cdot \log 10 + 20 \cdot \log \frac{\omega_1}{\omega_n} = \left(20 \cdot \log \frac{\omega_1}{\omega_n} + 20 \right)_{[dB]}$$

La ganancia aumenta en 20 dB por década



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$
 - Transición entre ambos casos: si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Leftrightarrow \omega = \omega_n$
 - Si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Rightarrow |G_3|_{[dB]} = 20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} = 20 \log \sqrt{2} = 3[dB]$
 - $\angle G_3 = \arctg \frac{\frac{\omega}{\omega_n}}{1} = \arctg(1) = 45^\circ$



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$

DIAGRAMA DE BODE (Conclusión)

	MÓDULOS	FASES
$\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1$	$ G_3(j\omega) \cong 0[dB]$ Recta horizontal	$\angle G_3(j\omega) = 0^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1$	$ G_3(j\omega) $ crece a 20[dB/dec] Recta de pendiente 20 dB/dec	$\angle G_3(j\omega) = 90^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} = 1$	$ G_3(j\omega) = 3[dB]$	$\angle G_3(j\omega) = 45^\circ$

Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$

DIAGRAMA DE BODE
(Aproximación asintótica)

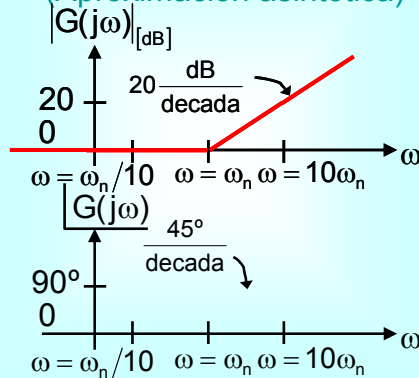
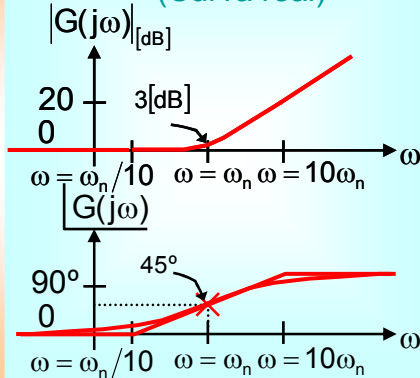


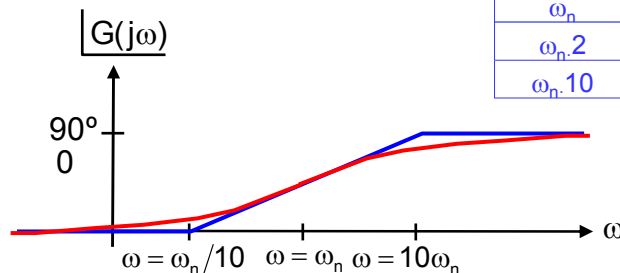
DIAGRAMA DE BODE
(Curva real)



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
- Caso 3: Factor en el numerador: $G_3(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$
- NOTA: Comparación entre desfases reales y aproximados

Pulsación (ω)	Desfase (°)	
	Real	Aprox.
$\omega_n \cdot (1/10)$	$\varphi = 5,7^\circ$	$\varphi = 0^\circ$
$\omega_n \cdot (1/2)$	$\varphi = 26,0^\circ$	$\varphi = 31,4^\circ$
ω_n	$\varphi = 45,0^\circ$	$\varphi = 45,0^\circ$
$\omega_n \cdot 2$	$\varphi = 63,5^\circ$	$\varphi = 58,5^\circ$
$\omega_n \cdot 10$	$\varphi = 84,5^\circ$	$\varphi = 90^\circ$



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_4(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_n}}$

AMPLITUD

$$|G_4|_{[dB]} = 20 \cdot \log|G_4| = -20 \cdot \log\left|1 + j\frac{\omega}{\omega_n}\right| = -20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2}$$

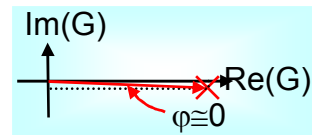
FASE

$$\angle G_4 = 0 - \arctg \frac{\omega}{\omega_n}$$

◆ Si

$$\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1 \Rightarrow |G_4|_{[dB]} = -20 \cdot \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong -20 \cdot \log 10^0 = 0$$

$$\angle G_4 = -\arctg \frac{\omega}{\omega_n} \cong -\arctg 0 = 0^\circ$$



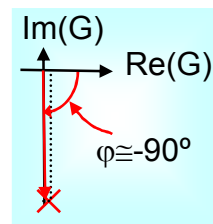
Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_4(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_n}}$

◆ Si

$$\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1 \Rightarrow |G_4|_{[dB]} = -20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong -20 \log \frac{\omega}{\omega_n}$$

$$\angle G_4 = -\arctg \frac{\omega}{\omega_n} \cong -\arctg(\infty) = -90^\circ$$



Si se aumenta la frecuencia una década:

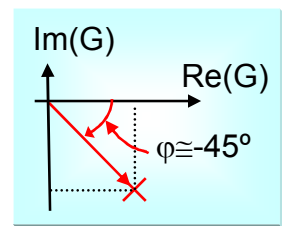
$$\omega = \omega_1 \rightarrow \omega = 10 \cdot \omega_1$$

$$-20 \cdot \log\left(10 \cdot \frac{\omega_1}{\omega_n}\right) = -20 \cdot \log 10 - 20 \cdot \log \frac{\omega_1}{\omega_n} = \left(-20 \cdot \log \frac{\omega_1}{\omega_n} - 20\right)_{[dB]}$$

La ganancia decrece en 20 dB por década

Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_4(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_n}}$
- Transición entre ambos casos: si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Leftrightarrow \omega = \omega_n$
- Si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Rightarrow |G_4|_{[dB]} = -20 \log \sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} = -20 \log \sqrt{2} = -3 [dB]$
- $\angle G_4 = -\arctg \frac{\omega}{\omega_n} = -\arctg(1) = -45^\circ$



Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_4(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_n}}$

DIAGRAMA DE BODE (Conclusión)

	MÓDULOS	FASES
$\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1$	$ G_4(j\omega) \cong 0 [dB]$ Recta horizontal	$\angle G_4(j\omega) = 0^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1$	$ G_4(j\omega) $ decrece a 20[dB/dec] Recta de pendiente -20 dB/dec	$\angle G_4(j\omega) = -90^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} = 1$	$ G_4(j\omega) = -3 [dB]$	$\angle G_4(j\omega) = -45^\circ$

Trazado del Bode asintótico

- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j \frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_4(j\omega) = \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_n}}$

DIAGRAMA DE BODE
(Aproximación asintótica)

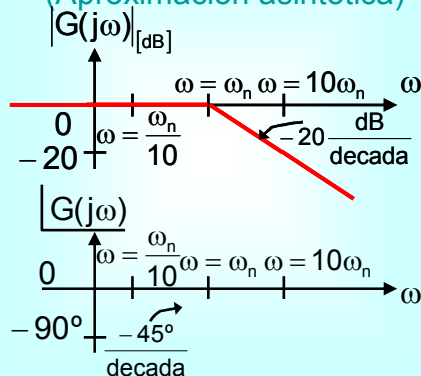
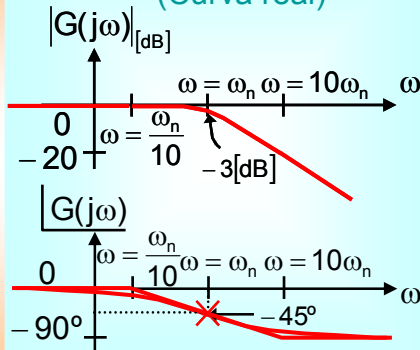


DIAGRAMA DE BODE
(Curva real)



Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2 \right]^{\pm 1}$
 - Si $\zeta > 1$ se descompone en dos factores reales de grado 1
 - Si $0 < \zeta < 1$ no existen raíces reales (caso a analizar)
- Caso 5: Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2 \right)^{-1} = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^{-1}$

- AMPLITUD

$$|G_5| = \frac{1}{\left| 1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} \right|} = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} \right)^2 + \left(2\zeta \cdot \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2}}$$

$$|G_5|_{[dB]} = 20 \cdot \log |G_5| = -20 \cdot \log \sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} \right)^2 + \left(2\zeta \cdot \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2}$$

Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2\right]^{\pm 1}$
- Caso 5:
Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^{-1}$

FASE

$$\angle G_5 = \left| \frac{1}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n}} \right| = 0 - \left| 1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} \right|$$

$$\angle G_5 = -\arctg \left[\frac{2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \right]$$

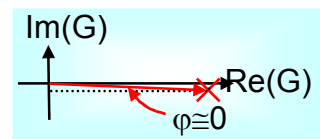
Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2\right]^{\pm 1}$
- Caso 5:
Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^{-1}$

◆ Si $\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1 \Rightarrow$

$$|G_5|_{[dB]} = -20 \cdot \log \sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong -20 \cdot \log \sqrt{(1)^2} = -20 \log 1 = 0$$

$$\angle G_5 = -\arctg \left[\frac{2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}} \right] \cong -\arctg \frac{0}{1} = 0^\circ$$

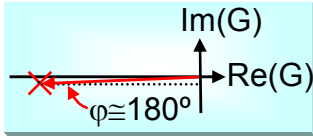


Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2\right]^{\pm 1}$
 - Caso 5:
Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^{-1}$
 - Si $\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1 \Rightarrow$

$$|G_5|_{[dB]} = -20 \cdot \log \sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong -20 \cdot \log \sqrt{\left(\frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2} \cong$$

$$\cong -20 \cdot \log \sqrt{\left(\frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right)^2} \cong -20 \cdot \log \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 = -40 \log \frac{\omega}{\omega_n}$$

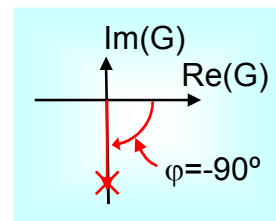
Decrece a 40 dB/década
- $$\angle G_5 = -\arctg \left[\frac{2\zeta \frac{\omega}{\omega_n}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}} \right] = -\arctg \left[\frac{2\zeta \cdot \omega_n}{-\omega} \right] = -180^\circ$$
- 

Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^2\right]^{\pm 1}$
- Caso 5:
Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n}\right)^{-1}$
 - Transición entre ambos casos: si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Leftrightarrow \omega = \omega_n$
 - Si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1 \Rightarrow |G_5|_{[dB]} = -20 \cdot \log(2\zeta)$ $0 < \zeta < 1$

Depende de los valores de ζ

$$\angle G_5 = \left(2\zeta \frac{\omega}{\omega_n} j\right)^{-1} \Rightarrow G_5 = -\arctg \left[2\zeta \frac{\omega}{\omega_n} j \right] = -90^\circ$$



Trazado del Bode asintótico

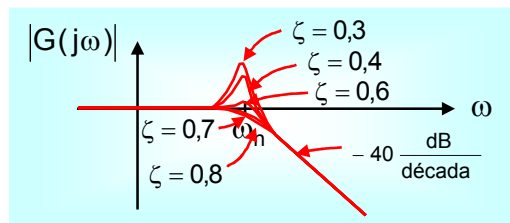
- Factores de primer orden: $(1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j \frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$
 - Caso 4: Factor en el denominador: $G_5(j\omega) = \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_n}}$

DIAGRAMA DE BODE (Conclusión)

	MÓDULOS	FASES
$\frac{\omega}{\omega_n} \ll 1$	$ G_5(j\omega) \cong 0[\text{dB}]$ Recta horizontal	$\angle G_5(j\omega) = 0^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} \gg 1$	$ G_5(j\omega) $ decrece a 40[dB/dec] Recta de pendiente -40 dB/dec	$\angle G_5(j\omega) = -180^\circ$
$\frac{\omega}{\omega_n} \cong 1$	$ G_5(j\omega) = \text{Depende de } \zeta$	$\angle G_5(j\omega) = -90^\circ$

Trazado del Bode asintótico

- Factores de segundo orden: $\left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2 \right]^{\pm 1}$
- Caso 5:
Factor en el denominador $G_5(j\omega) = \left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2} + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^{-1}$
 - Si $\frac{\omega}{\omega_n} = 1$
 - Si $\zeta \rightarrow 0 \Rightarrow |G_5|_{[\text{dB}]} \rightarrow -(-\infty) = \infty$
 - Si $\zeta = \frac{1}{\sqrt{2}} = 0,70 \Rightarrow |G_5|_{[\text{dB}]} \rightarrow -20\log\sqrt{2} = -3[\text{dB}]$
 - Si $\zeta \rightarrow 1 \Rightarrow |G_5|_{[\text{dB}]} \rightarrow -20\log 2 = -6[\text{dB}]$
 - $0 < \zeta < 1$



Trazado del Bode asintótico

- Una función de transferencia cualquiera será de la forma:

$$G(j\omega) = \frac{N(j\omega)}{D(j\omega)} = \frac{N_1(j\omega) \cdot N_2(j\omega) \cdot \dots \cdot N_n(j\omega)}{D_1(j\omega) \cdot D_2(j\omega) \cdot \dots \cdot D_m(j\omega)}$$

- Factores:** $K, (j\omega)^{\pm 1}, (1 + j\omega T)^{\pm 1} = (1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}, \left[1 + 2\zeta \cdot j\frac{\omega}{\omega_n} + \left(j\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 \right]^{\pm 1}$

- En dB, el producto pasa a ser una suma:

$$\begin{aligned} |G(j\omega)|_{[dB]} &= 20 \log \frac{N(j\omega)}{D(j\omega)} = \\ &= 20 \log[N_1(j\omega)] + \dots + 20 \log[N_n(j\omega)] - 20 \log[D_1(j\omega)] - 20 \log[D_m(j\omega)] \end{aligned}$$

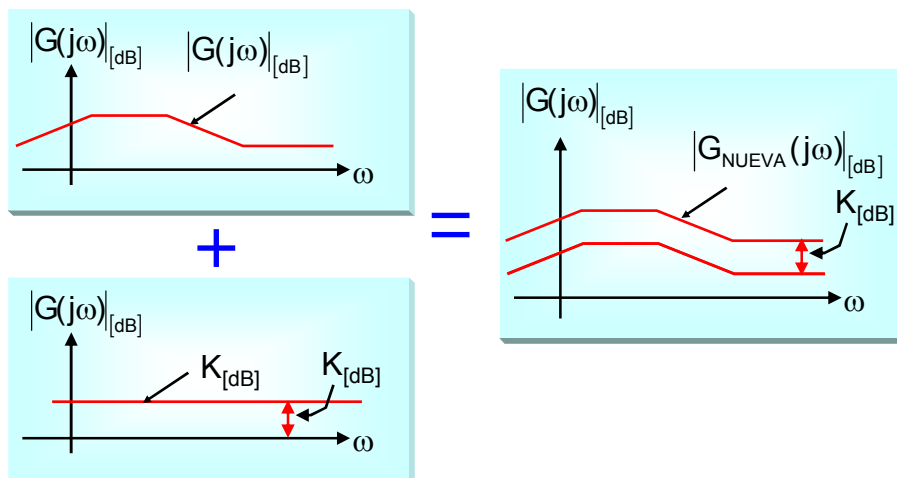
¿Cómo afecta cada factor agregado a $G(j\omega)$?

$$|G_N(j\omega)| = |\text{Factor}| \cdot |G(j\omega)| \Rightarrow |G_N(j\omega)|_{[dB]} = 20 \log|\text{Factor}| + |G(j\omega)|_{[dB]}$$

Trazado del Bode asintótico

- Diagrama de MÓDULOS

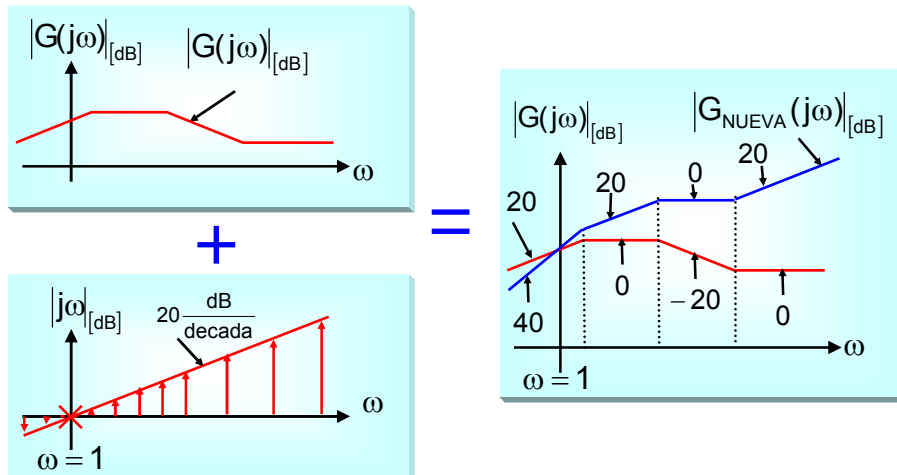
- Factor $K(j\omega)=cte \Rightarrow$ Suma una constante



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

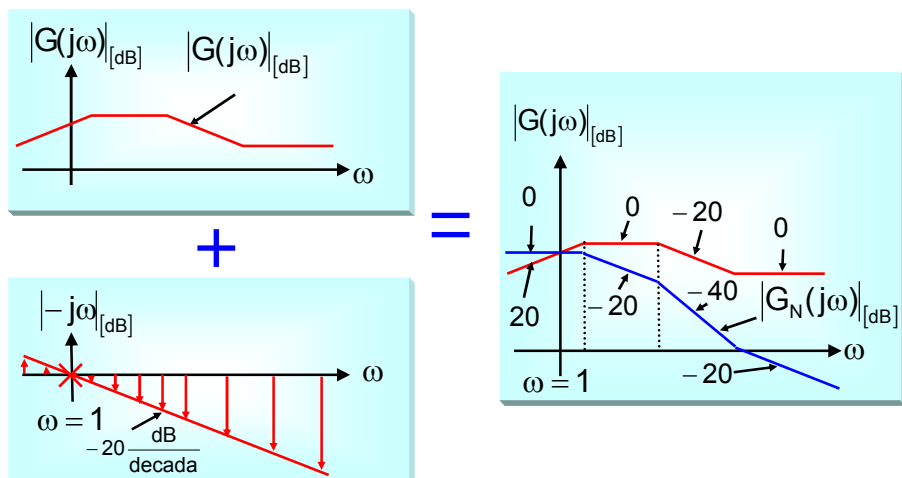
- Factor en el numerador: $j\omega \Rightarrow$ Suma 20dB/decada



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

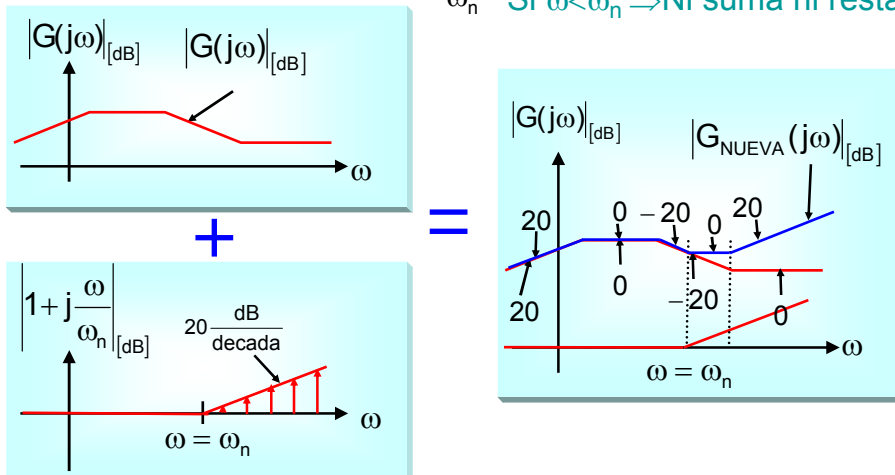
- Factor en el denominador: $(j\omega)^{-1} \Rightarrow$ Resta 20dB/decada



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

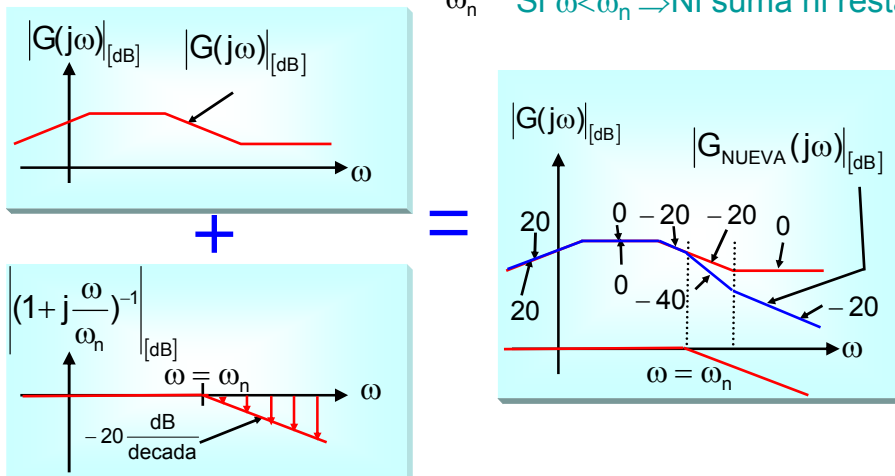
- Factor en el numerador: $1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$
 - Si $\omega > \omega_n \Rightarrow$ Suma 20dB/dec
 - Si $\omega < \omega_n \Rightarrow$ Ni suma ni resta



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

- Factor en denominador: $(1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{-1}$
 - Si $\omega > \omega_n \Rightarrow$ Resta 20dB/dec
 - Si $\omega < \omega_n \Rightarrow$ Ni suma ni resta



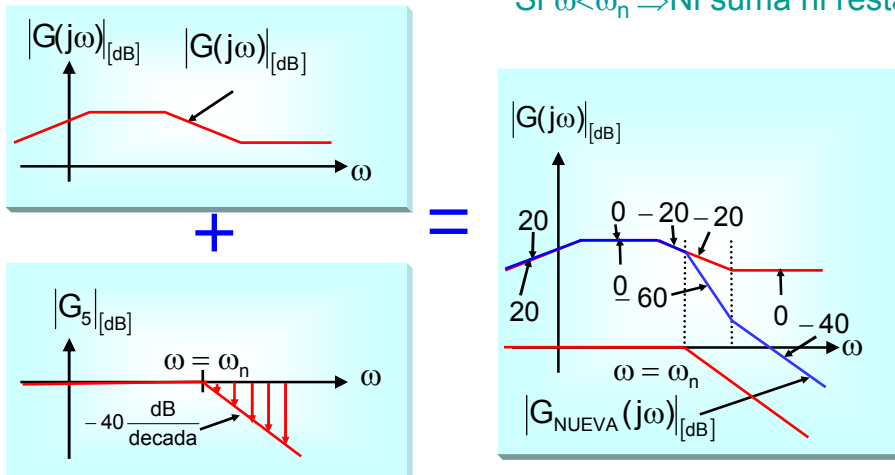
Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

Factor de orden 2 en denominador:

Si $\omega > \omega_n \Rightarrow$ Resta 40dB/dec

Si $\omega < \omega_n \Rightarrow$ Ni suma ni resta



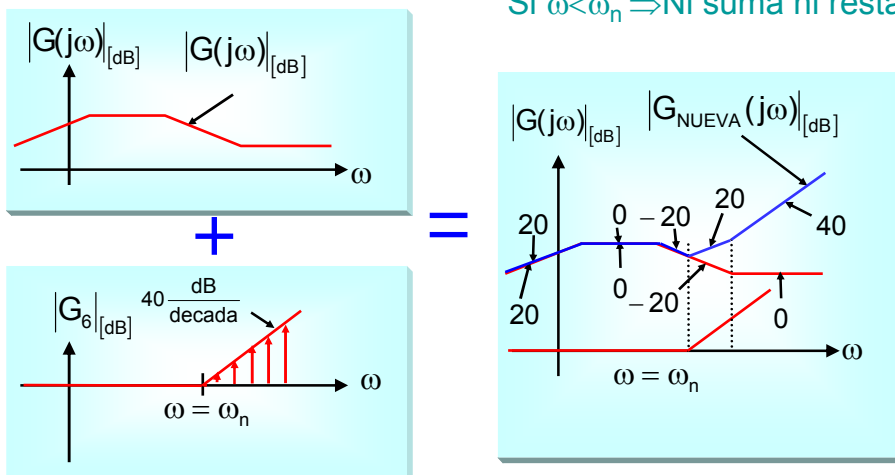
Trazado del Bode asintótico

Diagrama de MÓDULOS

Factor de orden 2 en numerador:

Si $\omega > \omega_n \Rightarrow$ Suma 40dB/dec

Si $\omega < \omega_n \Rightarrow$ Ni suma ni resta



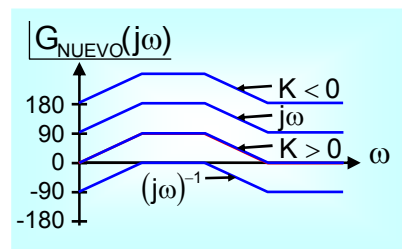
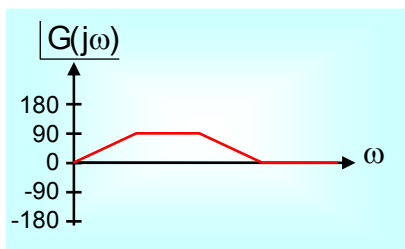
Trazado del Bode asintótico

Diagrama de FASES

Factores K , $j\omega$ y $(j\omega)^{-1}$

Suman una fase constante en todas las frecuencias

- ◆ Factor $K > 0$ Suma 0°
- ◆ Factor $K < 0$ Suma/Resta 180°
- ◆ Factor $j\omega$ Suma 90°
- ◆ Factor $(j\omega)^{-1}$ Suma -90° (o resta 90°)



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de FASES

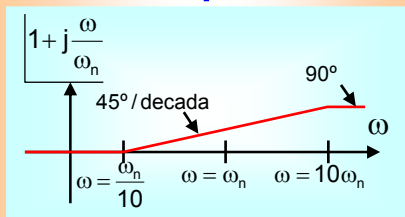
Factores de primer orden: $(1 + j\frac{\omega}{\omega_n})^{\pm 1}$

Factor en el numerador:

$$1 + j\frac{\omega}{\omega_n}$$

Suma una fase de 90°
entre $\omega = \omega_n/10$ y $\omega = 10 \cdot \omega_n$

+

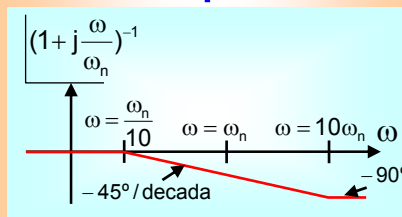


Factor en denominador:

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

Resta una fase de 90°
entre $\omega = \omega_n/10$ y $\omega = 10 \cdot \omega_n$

+



Trazado del Bode asintótico

Diagrama de FASES

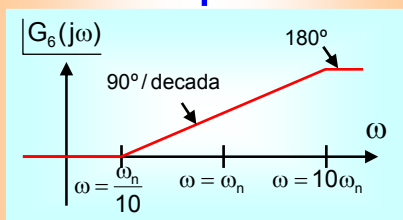
Factores de segundo orden:

Factor en el numerador:

$$G_6(j\omega) = \left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2 \right]$$

Suma una fase de 180°
entre $\omega = \omega_n/10$ y $\omega = 10 \cdot \omega_n$

+

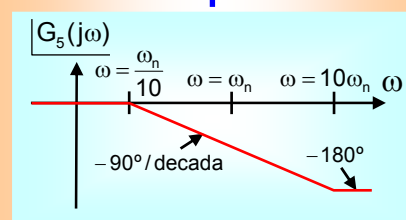


Factor en denominador:

$$G_5(j\omega) = \left[1 + 2\zeta \cdot j \frac{\omega}{\omega_n} + \left(j \frac{\omega}{\omega_n} \right)^2 \right]^{-1}$$

Resta una fase de 180°
entre $\omega = \omega_n/10$ y $\omega = 10 \cdot \omega_n$

+



Trazado del Bode asintótico

Método de trazado

- Paso 1: Ordenar las frecuencias de transición f_n (o ω_n)
- Paso 2: Empezar a dibujar los diagramas empezando por las frecuencias menores
 - ◆ Diagrama de módulos
 - a) Se parte de la pendiente dada por los factores K y $(j\omega)^{\pm 1}$
 - b) Cada frecuencia de transición cambia la pendiente en ω_n
 - c) El cálculo del módulo a cualquier ω fija la posición
 - ◆ Diagrama de fases
 - a) Se parte de la fase dada por los factores K y $(j\omega)^{\pm 1}$
 - b) Cada frecuencia de transición cambia la fase entre $\omega_n/10$ y $10 \cdot \omega_n$