

Esercizio b.

restart :

with(inttrans) :

with(PolynomialTools) :

with(DynamicSystems) :

with(plots) :

$$G := s \rightarrow \frac{100 \cdot (10s - 1)}{16s \cdot \left(s^2 - \frac{1}{2}s + \frac{1}{16}\right)} :$$

simplify(G(s))

$$\frac{1000s - 100}{16s \left(s - \frac{1}{4}\right)^2} \quad (1)$$

Costruire, utilizzando Adobe Illustrator o programma equivalente ed argomentando tutti i passaggi, il Diagramma di Bode per la seguente funzione di trasferimento (Allegare file .ai o .eps).

Il Diagramma di Bode è una rappresentazione grafica separata del modulo della risposta in frequenza $|G(j\omega)|$ e della sua fase $\angle G(j\omega)$ al variare entrambi di $\omega \in (-\infty, +\infty)$.

Mediante la rappresentazione tramite il Diagramma di Bode si costruiscono quindi due diagrammi cartesiani in cui la variabile indipendente è la pulsazione ω e le variabili dipendenti sono, rispettivamente, il modulo e la fase di $G(j\omega)$.

Un Diagramma di Bode è quindi una coppia di grafici $(\omega, |G(j\omega)|)$ (detto diagramma dei moduli e $(\omega, \angle G(j\omega))$, detto diagramma delle fasi.

Troviamo i **poli** e gli **zeri** della funzione di trasferimento $G(s)$: i primi si trovano ponendo il denominatore della funzione di trasferimento pari a zero, mentre i secondi ponendo a zero il numeratore sempre di $G(s)$:

$$\text{zeri} := \text{solve}(\text{numer}((1)) = 0, s)$$

$$\text{zeri} := \frac{1}{10} \quad (2)$$

$$\text{poli} := \text{solve}(\text{denom}((1)) = 0, s)$$

$$\text{poli} := 0, \frac{1}{4}, \frac{1}{4} \quad (3)$$

Abbiamo:

- uno **zero** a fase non minima (cioè $\text{Re}(z) > 0$), $1/10$; in corrispondenza di pulsazioni maggiori della

- pulsazione di taglio di tale zero avremo sui moduli un aumento di pendenza +20db/dec, mentre sulle fasi avremo un contributo in ritardo di +45°;
- un **polo** nell'origine che sul diagramma dei moduli è una retta di pendenza di -20db/dec, mentre sulle fasi si avrà un contributo di -90°;
- due **poli** reali e coincidenti, instabili, che danno un contributo di -20db/dec ognuno sul diagramma dei moduli, mentre sulle fasi un contributo di +45°.

Indico con **m** il numero di zeri, **v** il numero di poli nell'origine ed **r** il numero di poli reali:

$$m := 1 :$$

$$v := 1 :$$

$$r := 2 :$$

La nostra funzione di trasferimento $G(s)$ **non** è BIBO stabile, a causa della presenza del polo nell'origine.

Trovo le **pulsazioni di taglio** di poli e zeri:

$$T_1 := \frac{1}{zeri} \qquad T_I := 10 \qquad (4)$$

$$\tau_1 := \frac{1}{\frac{1}{4}} \qquad \tau_I := 4 \qquad (5)$$

$$\tau_2 := \tau_1 \qquad \tau_2 := 4 \qquad (6)$$

$$\Omega := \frac{1}{|T_1|} \qquad \Omega := \frac{1}{10} \qquad (7)$$

$$\omega_1 := \frac{1}{|\tau_1|} \qquad \omega_I := \frac{1}{4} \qquad (8)$$

$$\omega_2 := \frac{1}{|\tau_2|} \qquad \omega_2 := \frac{1}{4} \qquad (9)$$

Calcolo il **guadagno di Bode**:

$$k_b := \lim_{s \rightarrow 0} (s \cdot \mathbf{1})$$

$$k_b := -100 \quad (10)$$

e lo trasformo in decibel

$$k_{b-db} := 20 \cdot \log_{10}(|(\mathbf{10})|)$$

$$k_{b-db} := 40 \quad (11)$$

Ricaviamo smorzamento e pulsazione naturale resolvendo il seguente sistema:

$$\begin{cases} \omega_n^2 = \frac{1}{16} \\ 2 \cdot \delta \cdot \omega_n = -\frac{1}{2} \end{cases}$$

$$\begin{aligned} & \text{solve}\left(\left\{\omega_n^2 = \frac{1}{16}, 2 \cdot \delta \cdot \omega_n = -\frac{1}{2}\right\}, [\delta, \omega_n]\right) \\ & \left[\left[\delta = -1, \omega_n = \frac{1}{4}\right], \left[\delta = 1, \omega_n = -\frac{1}{4}\right]\right] \end{aligned} \quad (12)$$

che saranno:

$$\omega_n := \frac{1}{4} :$$

$$\delta := -1 :$$

Notiamo che lo smorzamento $\delta \notin \left[0, \frac{1}{\sqrt{2}}\right)$, per cui non avremo un fenomeno di risonanza.

Quindi sul diagramma dei moduli avrò uno slittamento verso l'alto pari a +40db; mentre sul diagramma delle fasi avremo uno slittamento di $\pm 180^\circ$ dovuto al fatto che $k_b < 0$.

Quindi la fase del guadagno è pari a $\pm 180^\circ$.

Riscriviamo la funzione di trasferimento nella forma di Bode:

$$G(s) = K_b \cdot \frac{(T_1 s + 1) \cdot (T_2 s + 1) \cdot \dots \cdot (T_m s + 1)}{s^r \cdot (\tau_1 s + 1) \cdot (\tau_2 s + 1) \cdot \dots \cdot (\tau_n s + 1)}$$

$$\text{dove } T_i = -\frac{1}{z_i}, \tau_i = -\frac{1}{p_i}$$

La **forma di Bode** costruita è la seguente:

$$G(s) := \frac{k_b \cdot \left(1 - \frac{s}{\Omega}\right)}{\left(1 - \frac{s}{\omega_1}\right) \cdot \left(1 - \frac{s}{\omega_2}\right) \cdot s}$$

$$G(s) := - \frac{100 (1 - 10 s)}{(1 - 4 s) (1 - 4 s) s} \quad (13)$$

Determino $G(j\omega)$:

$$G(j\omega) = \frac{1000 j\omega - 100}{16 j\omega \left(j\omega^2 - \frac{1}{2} j\omega + \frac{1}{16} \right)} \quad (14)$$

A questo punto posso calcolare la **bassa frequenza** sui moduli e sulle fasi:

▼ Moduli

La zona di bassa frequenza dei moduli sarà data da tutte quelle pulsazioni

$$\omega < \min\{\Omega, \omega_1, \omega_2\} = \frac{1}{10} = 0,1$$

Quindi $\omega < 0,1$

Mentre la zona di alta frequenza è data da tutte quelle pulsazioni

$$\omega > \max\{\Omega, \omega_1, \omega_2\} = \frac{1}{4} = 0,25$$

Quindi $\omega > 0,25$

La pendenza del diagramma in bassa frequenza sarà $-20 \cdot v = -20 \text{ dB/dec}$ mentre in alta frequenza il diagramma avrà pendenza $-20 \cdot v + 20 \cdot m - 20 \cdot r = -40 \text{ dB/dec}$.

In corrispondenza di $0,1 \text{ rad/sec}$ il modulo viene anticipato di 20 dB/dec , da parte dello zero a fase non minima, mentre in corrispondenza di $0,25 \text{ rad/sec}$ viene attenuato di -40 dB/dec dai due poli instabili.

▼ Fasi

La zona di bassa frequenza delle fasi sarà data da tutte quelle pulsazioni

$$\omega < \frac{1}{10} \cdot \min\{\Omega, \omega_1, \omega_2\} = 0,01$$

Quindi $\omega < 0,01$

Mentre la zona di alta frequenza è data da tutte quelle pulsazioni

$$\omega > 10 \cdot \max\{\Omega, \omega_1, \omega_2\} = 2, 50$$

Quindi $\omega > 2,50$

Il valore che la fase assumerà inizialmente, in BF, è definito come $\rightarrow \angle k_b - v \cdot 90^\circ$ (fase del guadagno - $v \cdot 90^\circ$).

La fase finale, in AF, invece, la possiamo ricavare tramite la formula:

$$\angle k_b - v \cdot 90^\circ + m^- \cdot 90^\circ - r^- \cdot 90^\circ - m^+ \cdot 90^\circ + r^+ \cdot 90^\circ = 90^\circ - 90^\circ + 2 \cdot 90^\circ = 180^\circ$$

dove m^+ sono gli zeri a fase non minima, m^- gli zeri a fase minima, r^+ i poli instabili e r^- i poli stabili.

In corrispondenza di 0,01 rad/sec la pendenza sarà di -45° (contributo dello zero a fase non minima), per poi passare a $+90^\circ$ in corrispondenza di 0,25 rad/sec (contributo dei due poli reali instabili).

In corrispondenza di 1 rad/sec, invece, la fase viene anticipata di 45° e in corrispondenza di 25 rad/sec si ha un contributo di -90° (contributo dei due poli reali instabili).

A questo punto possiamo disegnare su Adobe Illustrator le pulsazioni di taglio dei poli e dello zero, individuare sulle fasi la zona di media frequenza (**MF**) nell'intervallo $[\Omega/10, \Omega \cdot 10]$.

In corrispondenza dei poli (diversi dall'origine) e dello zero posiziono i contributi dati sia sui moduli che sulle fasi.

Calcolo la pendenza iniziale del diagramma dei moduli come $\gg 20(m-r) - 20v$.

Nel nostro caso il guadagno è negativo, quindi la sua fase è $\pm 180^\circ$: scelgo $+180^\circ$.

Fase iniziale = $180^\circ - 90^\circ = 90^\circ$.

COME VERIFICA UTILIZZIAMO MAPLE:

`BodePlot(TransferFunction(G(s)))`



