

1. Si consideri il sistema dinamico non lineare e tempo invariante descritto dalle seguenti equazioni

$$\dot{x}_1(t) = 4x_2(t) + (\alpha - 1)x_2(t)u(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = -5(x_1(t) - \alpha)^2 - 4x_2^2(t) - 8u^2(t)$$

$$y(t) = 3x_1(t) + 2x_2(t),$$

con α parametro reale.

1.1 Si determinino stati e uscita di equilibrio associati all'ingresso $u(t) = \bar{u} = 0, t \geq 0$ in funzione di α .

$$\begin{cases} 0 = 4\bar{x}_2 \\ 0 = -5(\bar{x}_1 - \alpha)^2 \\ \bar{y} = 3\bar{x}_1 \end{cases}$$

$$\Leftrightarrow \begin{cases} \bar{x}_1 = \alpha \\ \bar{x}_2 = 0 \\ \bar{y} = 3\alpha \end{cases}$$

1.2 Si scrivano le equazioni del sistema linearizzato attorno al punto di equilibrio determinato al punto 1.1.

linearizzando le eq. di stato si ha

$$\begin{cases} \delta \dot{x}_1 = [4 + (\alpha - 1)\bar{u}] \delta x_2 + (\alpha - 1)\bar{x}_2 \delta u \\ \delta \dot{x}_2 = -10(\bar{x}_1 - \alpha) \delta x_1 - 8\bar{x}_2 \delta x_2 - 16\bar{u} \delta u \end{cases}$$

$$\delta y = 3 \delta x_1 + 2 \delta x_2$$

All'equilibrio si ha

$$\begin{cases} \delta \dot{x}_1 = 4\delta x_2 \\ \delta \dot{x}_2 = 0 \\ \delta y = 3\delta x_1 + 2\delta x_2 \end{cases}$$

1.3 Si studi la stabilità del sistema linearizzato e, se possibile, la stabilità del movimento di equilibrio del sistema non lineare di partenza.

La matrice A è $A = \begin{bmatrix} 0 & 4 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$, del tipo $\begin{bmatrix} 0 & a \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$, che ha punti $\lambda = 0$ autovalore con moltep. algebrica 2 e molt. geometrica 1.

Il sistema linearizzato è, quindi, instabile.

Perché $\operatorname{Re}(\lambda_i) \leq 0 \forall i$ e $\exists i : \operatorname{Re}(\lambda_i) = 0$



non si può dire nulla sulla stabilità del movimento di equil. del sistema in

2. Si consideri la funzione di trasferimento

$$G(s) = 10 \frac{0.01s + 1}{10s + 1}$$

di un sistema lineare tempo invariante senza autovalori nascosti.

2.1 Calcolare guadagno, tipo, poli e zeri di $G(s)$ e studiare la stabilità del sistema lineare tempo invariante avente funzione di trasferimento $G(s)$.

Tipo $f = 0$

Guadagno $G(0) = 10$

Zero $z_1 = -100$

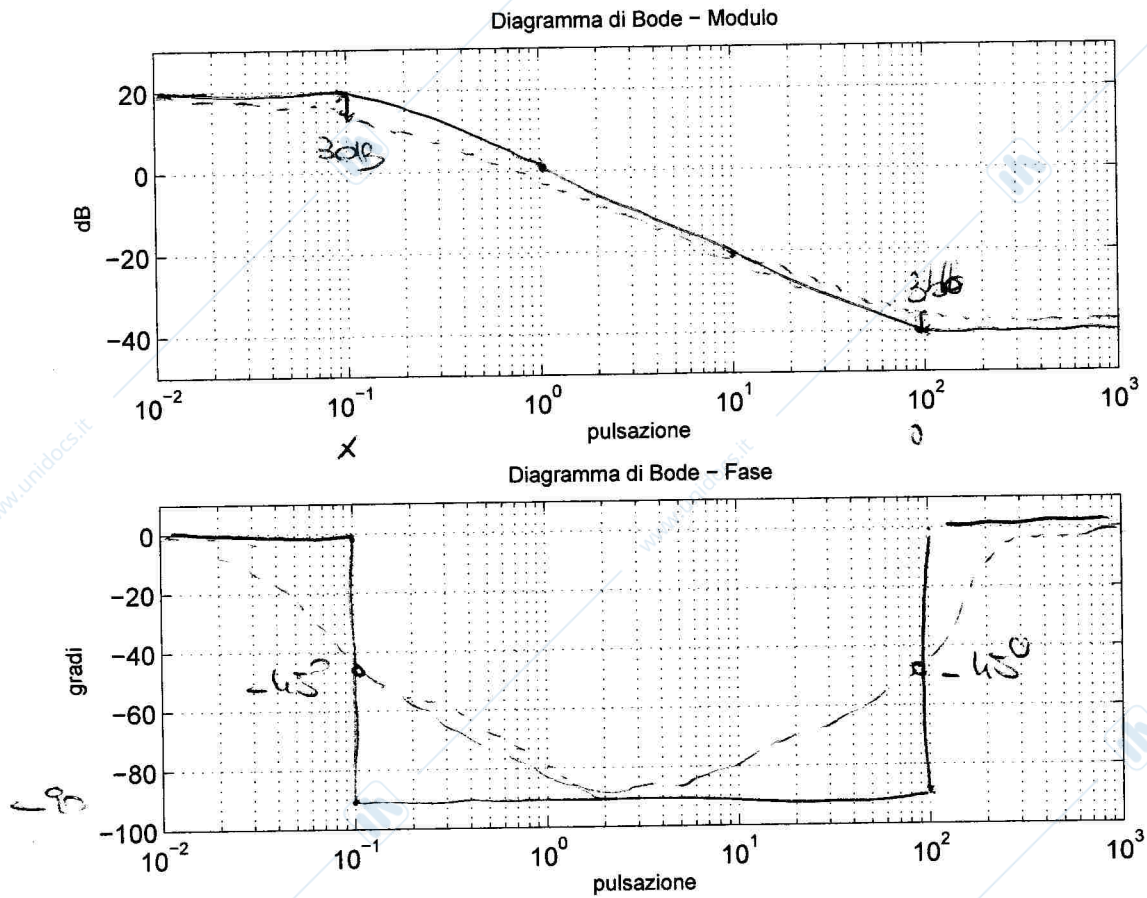
Polo $p_1 = -0,1$

Perché non vi sono autovalori nascosti e il

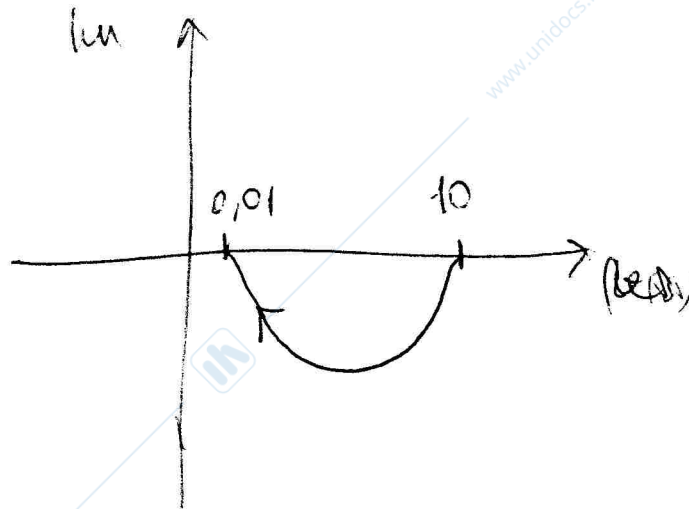
polo di $G(s)$ è a parte reale < 0 , il

sistema con FOT $G(s)$ è ASINT. STABILE

2.3 Tracciare i diagrammi di Bode approssimati di modulo e fase della risposta in frequenza associata alla funzione di trasferimento $G(s)$.



2.4 Tracciare qualitativamente il diagramma polare della risposta in frequenza associata a $G(s)$.



2.5 Dire, giustificando la risposta, quanto vale l'uscita $y(t)$ di regime del sistema lineare tempo invariante con funzione di trasferimento $G(s)$ associata all'ingresso $u(t) = 2 + 5 \sin(0.1t) + 10 \sin(100t)$.

$$y_{st} = y_{1st} + y_{2st} + y_{3st}$$

$$y_{1st} = 2 \cdot G(0) = 20 \quad \text{perché sist. AS. STABILE di tipo 0}$$

$$y_{2st} = 5 |G(j0,1)| \sin(\omega_1 t + \angle G(j0,1))$$

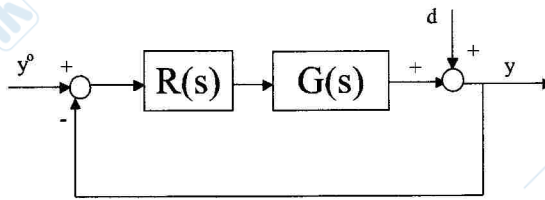
Th. sup. in freq. Appl. per
perché sist. AS. ST.

17dB $\rightarrow \frac{20}{\sqrt{2}}$ $-\frac{1}{\sqrt{2}}$ (vedi disp. precedenti)

$$y_{3st} = 10 |G(j100)| \sin(\omega_2 t + \angle G(j100))$$

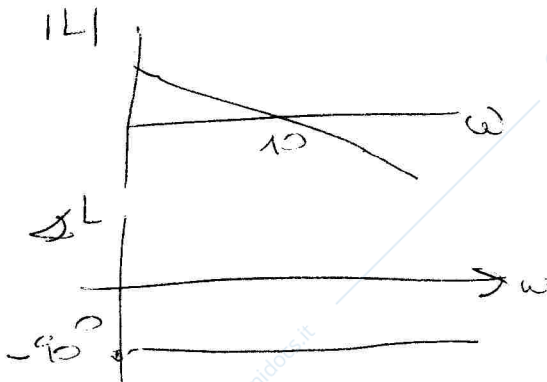
-37dB $\rightarrow 0,01 \cdot \sqrt{2}$

3. Si consideri il sistema di controllo in figura, dove $G(s)$ è quella introdotta nel precedente esercizio e $R(s) = \frac{10s+1}{s(0.01s+1)}$



3.1 Dire, motivando la risposta, se il sistema in anello chiuso rispetta i seguenti requisiti: 1) il sistema in anello chiuso è asintoticamente stabile; 2) l'errore a transitorio esaurito a fronte di $y^o(t) = \pm sca(t)$ è nullo; 3) il modulo dell'errore a transitorio esaurito a fronte di $d(t) = \sin(\omega t), \omega \in [0,1] \text{ rad/s}$ è $|e_\infty| \leq 0.1$; 3) la pulsazione critica del sistema in anello chiuso è $\omega_c \geq 5 \text{ rad/s}$ e il margine di fase è $\varphi_m \geq 60^\circ$.

$$L(s) = \frac{10}{s}$$



① $P_{cc} \Rightarrow$ controllo delle piccole
frec
Perché $|L(j\omega)| < 130^\circ \neq \omega$
sist. in an. chiuso AS. STABILE

② Vero perché $L(s)$ è di tipo 1,
con il segnale di
riferimento considerato

3) Perchè la proprietà sia verificata occorre che

$$|S(j\omega)|_{[0,1,1]} \leq 0,1 \Leftrightarrow |1+L(j\omega)| \geq 10$$

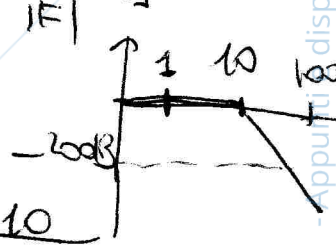
VERO! $|L(j\omega)| \geq 10$ per $\omega \in [0,1,1]$
 (vedi diagr. Bode)

4) Dai diagr. di Bode si vede che

$$\omega_c = 10 \frac{\text{rad}}{\text{s}} > 5$$

$$\varphi_m = 90^\circ > 60^\circ$$

3.2 Con riferimento al sistema di controllo progettato al punto precedente dire, giustificando la risposta, quanto vale l'ampiezza dell'uscita $y(t)$ di regime associata all'ingresso $y^o(t) = 1 + 5 \sin(t) + 10 \sin(100t)$ con $d(t) = 0$.

Le FAT tra y^o e y è $F(s) = \frac{L(s)}{1+L(s)}$ 

Perché $\omega_c > 15$ $F(s) \approx \frac{\omega_c}{s + \omega_c} = \frac{10}{s + 10}$

$$y_{1\infty} = 1 \cdot F(0) = 1 \cdot \frac{10}{10} = 1$$

$$y_{2\infty} = 5 |F(j1)| = 5 \times 1 = 5$$

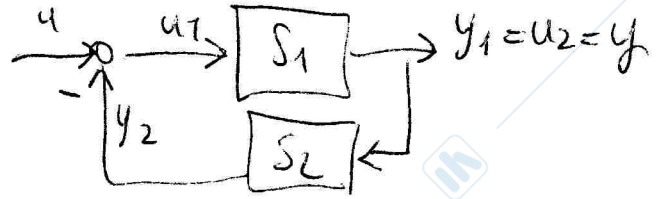
$$y_{3\infty} = 10 |F(j100)| = 10 \times 0,1 = 1$$

$$y_{\infty} = 1 + 5 + 1 = 7$$

4. Si considerino due sistemi lineari e tempo invarianti strettamente propri connessi tra loro in retroazione unitaria negativa. Si ricavi l'espressione in forma di stato del sistema interconnesso, e si mostri che l'asintotica stabilità dei due sistemi di partenza non implica l'asintotica stabilità del sistema complessivo.

$$S_1: \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 = C_1 x_1 \end{cases}$$

$$S_2: \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 = C_2 x_2 \end{cases}$$



Valori connessioni $y_1 = u_2 = y$; $u = u_1 - y_2$

$$S: \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 (u + C_2 x_2) \\ \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 C_1 x_1 \\ y = C_1 x_1 \end{cases}$$

$$A = \begin{bmatrix} A_1 & B_1 C_2 \\ B_2 C_1 & A_2 \end{bmatrix}$$

$\lambda_i(A) \neq \lambda_i(A_1) \cup \lambda_i(A_2)$, che è quello che si voleva mostrare

5. Si introduca la classe dei sistemi dinamici lineari e tempo invarianti a tempo discreto e, per tali sistemi, si enunci il criterio degli autovalori.

Vedi libro / appunti