

INGEGNERIA DELLE TELECOMUNICAZIONI

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Prof. Marcello Farina

TEMA D'ESAME E SOLUZIONI

19 settembre 2012

Anno Accademico 2011/2012

ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema descritto dalle seguenti equazioni:

$$\begin{aligned}\dot{x}(t) &= u(t) \cdot \cos(x(t)) - 1 \\ y(t) &= 2x(t)\end{aligned}$$

A. Si risponda alle seguenti domande relative al sistema, motivando brevemente le risposte:

- è lineare o non lineare? *Il sistema è non lineare: $f(x,u)$ è non lineare.*
- è statico o dinamico? *Il sistema è dinamico.*
- è strettamente proprio? *Il sistema è strettamente proprio.*
- è MIMO? No. *Il sistema è SISO.*
- qual è l'ordine del sistema? *L'ordine è $n=1$.*

B. Scrivere le equazioni del sistema linearizzato attorno ad un generico punto di equilibrio (\bar{x}, \bar{u}) .

Si definiscono $\delta x = x - \bar{x}$, $\delta u = u - \bar{u}$, $\delta y = y - \bar{y}$, dove \bar{y} è il valore dell'uscita in corrispondenza della condizione di equilibrio (\bar{x}, \bar{u}) . Il sistema linearizzato attorno a (\bar{x}, \bar{u}) risulta:

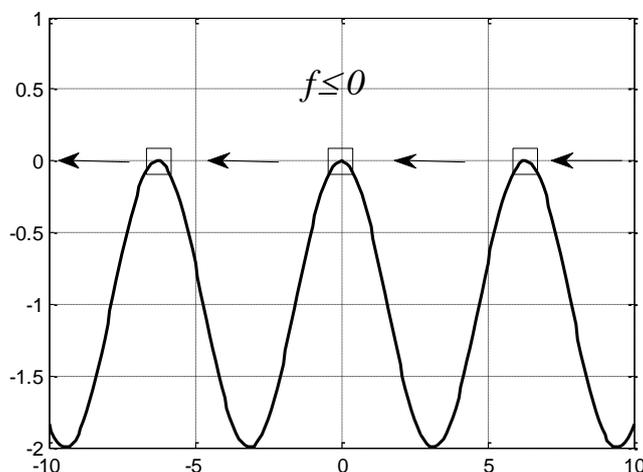
$$\begin{aligned}\delta \dot{x} &= (-\bar{u} \sin \bar{x}) \delta x + (\cos \bar{x}) \delta u \\ \delta y &= 2 \delta x\end{aligned}$$

C. Si calcolino le condizioni di equilibrio corrispondenti all'ingresso $u(t) = \bar{u} = 1$.

Detta $f(x,u) = u(t) \cdot \cos(x(t)) - 1$, le condizioni di equilibrio in corrispondenza di $\bar{u} = 1$ sono le soluzioni di $f(x,1) = \cos(x) - 1 = 0$, cioè $\bar{x} = 2k\pi$. Il numero di condizioni di equilibrio è pertanto infinito.

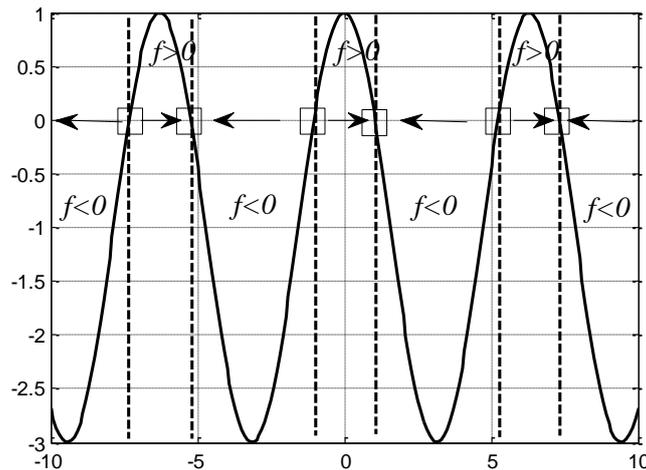
D. Determinare le proprietà di stabilità dei movimenti di equilibrio trovati al punto precedente. Nel caso il metodo della linearizzazione non fornisca risultati si applichi il metodo grafico.

Si definisce $A(\bar{x}, \bar{u}) = -\bar{u} \sin \bar{x}$. Negli equilibri trovati $\sin \bar{x} = 0$. Perciò $A(\bar{x}, \bar{u}) = 0$. Non è possibile, usando il metodo della linearizzazione, trarre conclusioni a proposito delle proprietà di stabilità di questi equilibri. Si prova quindi ad analizzare il sistema usando il metodo grafico. Si analizza perciò la funzione $y = f(x, 1) = \cos(x) - 1$ (si veda la figura sottostante). Si conclude facilmente che gli equilibri trovati sono instabili.



E. Si determinino i valori costanti della variabile di ingresso $u(t)$ che garantiscano l'esistenza di (eventualmente più di uno) equilibri asintoticamente stabili.

Come è facile capire osservando la figura precedente, e considerando l'ingresso $u(t)$ (se costante) come un fattore amplificante la sinusoidale, se $|u| > 1$ il numero di punti di intersezione (all'interno di un periodo) della funzione con l'asse $y=0$ è due: uno di questi è asintoticamente stabile, mentre l'altro risulta instabile. Ad esempio, con $u=2$, si ottiene il grafico in figura sottostante.



ESERCIZIO 2

Si considerino i sistemi S_1 e S_2 , le cui dinamiche sono descritte dai seguenti modelli:

$$S_1: \begin{cases} \dot{x}_1(t) = x_1(t) + u_1(t) \\ y_1(t) = x_1(t) \end{cases}, \quad S_2: \begin{cases} \dot{x}_2(t) = u_1(t) - 2u_2(t) \\ y_2(t) = x_2(t) \end{cases}$$

A. Si studino le proprietà di stabilità dei sistemi S_1 e S_2 e si scrivano le funzioni di trasferimento tra u_1 e y_1 , e tra u_2 e y_2 .

S_1 è instabile. Infatti il suo auto valore è $\lambda = 1 > 0$. La funzione di trasferimento è:

$$G_1(s) = \frac{1}{s-1}$$

S_2 è (semplicemente) stabile. Infatti il suo auto valore è $\lambda = 0$. E' un sistema dotato di due ingressi e una uscita. La funzione di trasferimento, richiesta (tra u_2 e y_2) è:

$$G_2(s) = -\frac{2}{s}$$

B. Si studino le proprietà di stabilità del sistema interconnesso, ottenuto ponendo $u_1(t) = -k_1 y_1(t)$ e $u_2(t) = -k_2 y_1(t)$, al variare dei parametri k_1 e k_2 .

Si ponga $u_1(t) = -k_1 x_1(t)$ e $u_2(t) = -k_2 x_1(t)$. Si ottiene il sistema complessivo:

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= (1-k_1)x_1 \\ \dot{x}_2 &= (2k_2 - k_1)x_1 \end{aligned}$$

cioè:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1-k_1 & 0 \\ 2k_2 - k_1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

Gli autovalori della matrice di sistema sono $\lambda_1 = 1-k_1$ e $\lambda_2 = 0$. Perciò

- se $k_1 > 1$ il sistema è semplicemente stabile
- se $k_1 < 1$ il sistema è instabile
- se $k_1 = 1$ l'autovalore è $\lambda_1 = 0$ con molteplicità algebrica $n_1 = 2$. Si possono riscontrare due casi:
 - se $k_2 = 0.5$ la molteplicità geometrica dell'autovalore è $r_1 = 2$. Il sistema risulta essere semplicemente stabile.
 - se $k_2 \neq 0.5$ la molteplicità geometrica dell'autovalore è $r_1 = 1$. Il sistema risulta essere instabile.

C. Si studino le proprietà di stabilità del sistema interconnesso, ottenuto ponendo $u_1(t) = u(t) - k_1 y_1(t)$ e $u_2(t) = -k_2 y_2(t)$, al variare dei parametri k_1 e k_2 .

Si ponga $u_1(t) = u(t) - k_1 x_1(t)$ e $u_2(t) = -k_2 x_2(t)$. Si ottiene il sistema complessivo:

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= (1-k_1)x_1 + u \\ \dot{x}_2 &= -k_1 x_1 + 2k_2 x_2 + u \end{aligned}$$

cioè:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1-k_1 & 0 \\ -k_1 & 2k_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

Gli autovalori della matrice di sistema sono $\lambda_1 = 1-k_1$ e $\lambda_2 = 2k_2$. Perciò:

- Se $k_1 > 1$ e $k_2 < 0$: il sistema è asintoticamente stabile.
- Se $k_1 < 1$ o $k_2 > 0$: il sistema è instabile.
- Se $k_1 > 1$ e $k_2 = 0$: il sistema è (semplicemente) stabile.
- Se $k_1 = 1$ e $k_2 < 0$: il sistema è (semplicemente) stabile.
- Se $k_1 = 1$ e $k_2 = 0$: il sistema è instabile (autovalore $\lambda_1 = 0$ con molteplicità algebrica $n_1 = 2$ e molteplicità geometrica $r_1 = 1$).

D. Nel caso considerato al punto C., si scriva la funzione di trasferimento del sistema avente come ingresso $u(t)$ e come uscita $y(t) = y_2(t)$, ottenuta ponendo $k_1 = 2$ e $k_2 = -5$.

La funzione di trasferimento cercata è

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

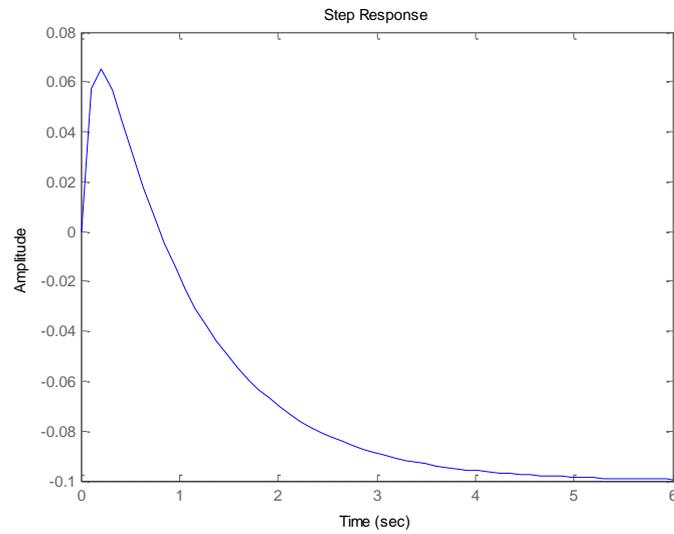
E. Si disegni qualitativamente la risposta allo scalino $u(t) = sca(t)$ del sistema studiato al punto D.

Per tracciare qualitativamente la risposta allo scalino, si tenga conto delle seguenti osservazioni:

- il sistema è asintoticamente stabile.
- il guadagno della funzione di trasferimento è -0.1 .
- il polo dominante ha costante di tempo $\tau = 1$ unità di tempo.

- *si verifica il fenomeno della risposta inversa (a causa dello zero con parte reale positiva).*

Si veda il grafico sottostante.



ESERCIZIO 3

Si consideri il sistema descritto dalle seguenti equazioni:

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = -x_2(t) + u(t) \\ \dot{x}_2(t) = x_1(t) \\ y(t) = 0.1x_2(t) \end{cases}$$

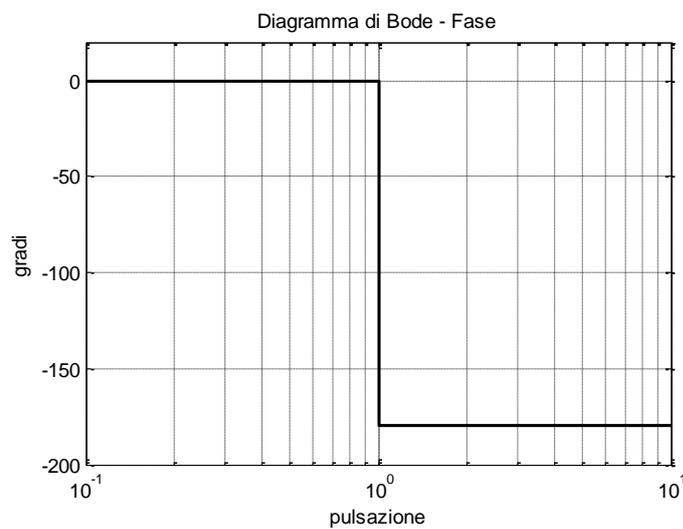
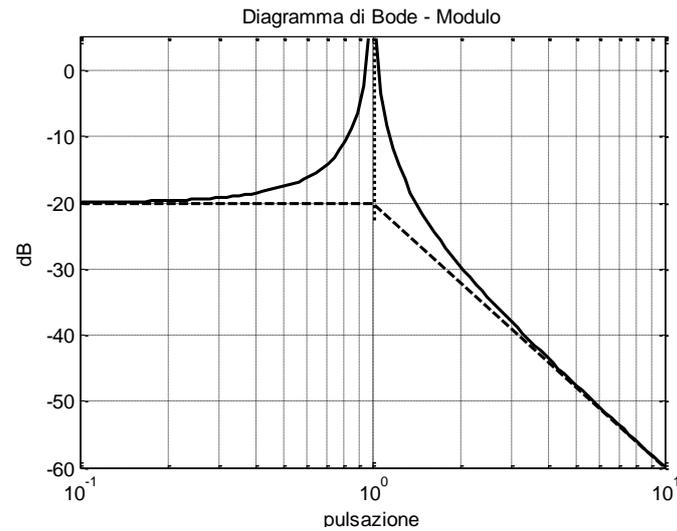
A. Determinare la funzione di trasferimento del sistema avente ingresso $u(t)$ e uscita $y(t)$. Si specifichino gli zeri, i poli, il guadagno e il tipo della funzione di trasferimento ottenuta.

La funzione di trasferimento cercata è

$$G(s) = \frac{0.1}{s^2 + 1}$$

- *zeri: non presenti.*
- *poli: $s = \pm j$.*
- *guadagno: $\mu = 1$.*
- *tipo: $g=0$.*

B. Si disegnino i diagrammi di Bode asintotici del modulo e della fase della risposta in frequenza associata alla funzione di trasferimento ottenuta.



C. Si calcoli il movimento libero dell'uscita partendo dalla condizione iniziale $(x_1(0), x_2(0)) = (1,0)$.

Dato che il movimento libero dell'uscita del sistema è combinazione lineare di modi del sistema, risulta $y(t) = \gamma_1 e^{j t} + \gamma_2 e^{-j t}$. Si ricordi che

$$A = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}, C = [0 \ 0.1]$$

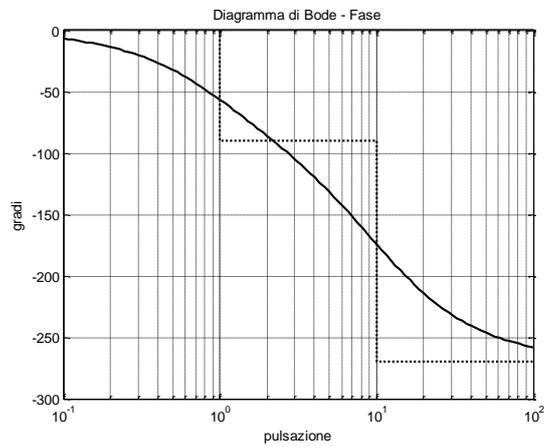
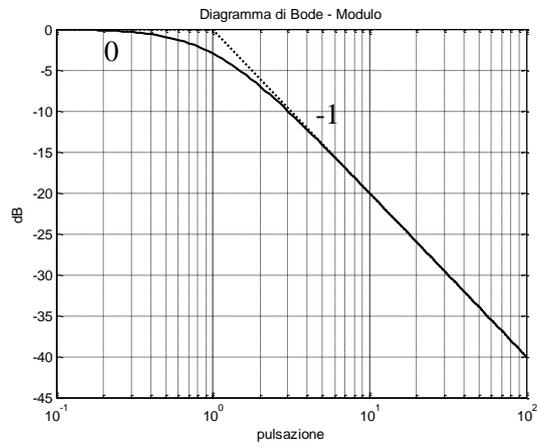
Si calcola che

- $y(0) = \gamma_1 + \gamma_2 = C x_0 = 0$
- $\dot{y}(0) = j \gamma_1 - j \gamma_2 = C A x_0 = 0.1$

Da qui si ottiene che $\gamma_1 = -j0.05$, $\gamma_2 = j0.05$, e quindi $y(t) = 0.1 \sin(t)$.

ESERCIZIO 4

Si consideri un sistema dinamico di ordine 2 con funzione di trasferimento $G(s)$. In figura sono rappresentati i diagrammi di Bode del modulo e della fase della risposta in frequenza associata a $G(s)$.



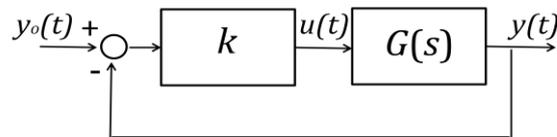
A. Rispondere alle seguenti domande relative al sistema (ad anello aperto) avente funzione di trasferimento $G(s)$, giustificando brevemente la risposta:

Prima di tutto si noti che la funzione di trasferimento illustrata nei diagrammi corrisponde a

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

- Il sistema è asintoticamente stabile? Sì, i poli hanno parte reale negativa.
- Il sistema è strettamente proprio? Sì: $n. \text{ zeri} < n. \text{ poli}$.
- Qual è il tipo g del sistema? $g=0$: mancano singolarità nell'origine.
- Qual è il valore guadagno μ (o il guadagno generalizzato, nel caso $g \neq 0$) del sistema? $\mu=1$.
- In quante unità di tempo (circa) la risposta allo scalino si assesta al valore di regime? *Il polo dominante ha costante di tempo $\tau = 1$ unità di tempo.*
- Il sistema presenta poli e/o zeri? Se sì, si individuino i valori di tali singolarità.
 - Poli: $s=-1, -10$.
 - Zeri: $s=10$.

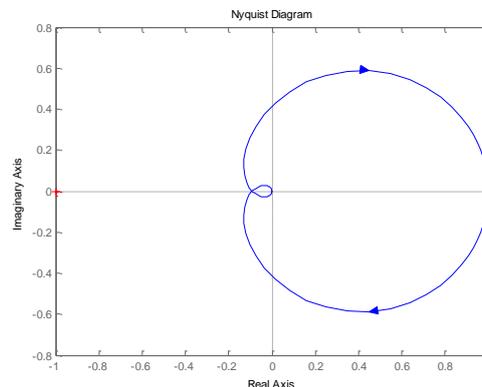
B. Il sistema dinamico avente funzione di trasferimento $G(s)$ viene retroazionato secondo lo schema in figura, dove si assume $k > 0$.



B.1 Rispondere alle seguenti domande relative al sistema (ad anello chiuso) in figura:

- Si calcoli l'intervallo di valori del parametro k che garantiscono l'asintotica stabilità del sistema retroazionato.

Si osservi il diagramma di Nyquist di $G(s)$ nella figura sottostante, considerando che il numero di poli instabili di $G(s)$ è $P=0$:



Il punto di attraversamento del semiasse reale negativo da parte del diagramma è il punto -0.1 . Questo implica che, se $0 < k < 10$, il diagramma non circonda il punto -1 (cioè $Z=0$), garantendo asintotica stabilità per il criterio di Nyquist. Analogamente, per $k \geq 10$ il sistema risulta non asintoticamente stabile.

Considerando il caso $k=3$:

- Il sistema retroazionato è asintoticamente stabile? Sì, per il risultato esposto al punto precedente.
- Il sistema retroazionato è strettamente proprio? Sì (dal p.to A)
- Qual è il tipo g del sistema retroazionato? Il tipo del sistema ad anello chiuso è $g=0$ (è asintoticamente stabile).
- Qual è il valore guadagno μ_F del sistema avente come ingresso $y_o(t)$ e come uscita $y(t)$? Dato che il tipo di $L(s)$ è 0, $\mu_F = \frac{\mu_G}{\mu_G+1} = \frac{3}{4}$.
- In quante unità di tempo (circa) la risposta forzata allo scalino nel valore di $y_o(t)$ si assesta al valore di regime? Con $k=3$ la pulsazione di taglio risulta $\omega_c \approx 3 \text{ rad/s}$. Dato che $\varphi_m \approx 80^\circ > 75^\circ$ il modello approssimato ai poli dominanti prevede l'esistenza di un polo reale. La costante di tempo ad esso legata risulta essere $\tau = \frac{1}{\omega_c} = 0.33$ unità di tempo.

B.2. Determinare la funzione di trasferimento dell'approssimazione a polo dominante del sistema retroazionato.

Da quanto visto precedentemente,

$$F(s) = \frac{3/4}{1 + \frac{1}{3}s}$$

B.3. Di quale fattore vengono amplificati i segnali sinusoidali a pulsazione inferiore a 1 rad/s?

Dato che $1 < \omega_c$, tale fattore di amplificazione corrisponde a $\mu_F = \frac{3}{4}$.