

INGEGNERIA DELLE TELECOMUNICAZIONI

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Prof. Marcello Farina

TEMA D'ESAME E SOLUZIONI

26 luglio 2013

Anno Accademico 2012/2013

ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema descritto dalla equazione scalare

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t))$$

dove

$$f(x, u) = x \sin(x) - xu$$

A. Sia l'ingresso costante, cioè $u(t) = \bar{u}$. Si determini il numero di condizioni di equilibrio possibili al variare del valore di \bar{u} , per valori di x appartenenti all'intervallo $[-\pi/2, \pi/2]$. Si noti che non è richiesto il calcolo esplicito dei valori corrispondenti agli equilibri suddetti.

L'equazione del sistema all'equilibrio si ottiene ponendo $\dot{x} = 0$ e $u(t) = \bar{u}$:

$$\bar{x}(\sin(\bar{x}) - \bar{u}) = 0$$

Risulta che, se $|\bar{u}| \leq 1$, i possibili movimenti di equilibrio del sistema risultano essere due, cioè $\bar{x} = 0$ e la soluzione di $\sin(\bar{x}) = \bar{u}$

Se $|\bar{u}| > 1$, l'unica soluzione ammissibile è $\bar{x} = 0$.

B. Si valutino le proprietà di stabilità degli equilibri trovati per i seguenti valori dell'ingresso \bar{u} :

- $\bar{u} = 2$
- $\bar{u} = 0$
- $\bar{u} = -1/2$
- $\bar{u} = -2$

Per rispondere a questa domanda si può procedere per via analitica oppure ci si può avvalere dei grafici della funzione $f(x, \bar{u})$ (ottenuta in corrispondenza dei suddetti valori di \bar{u}) mostrati in seguito.

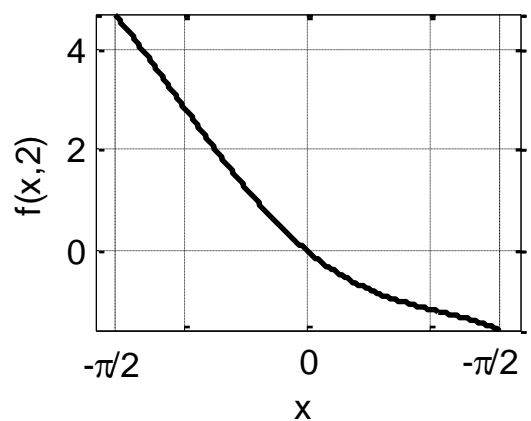
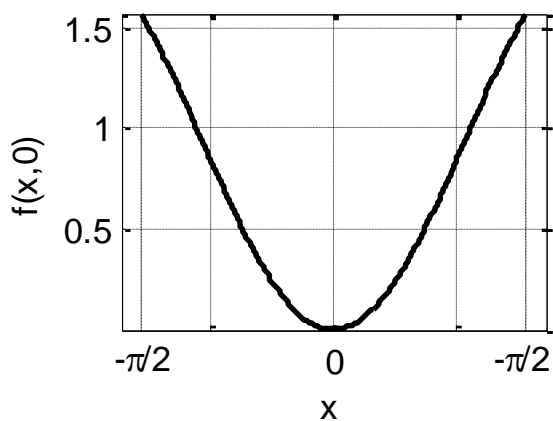
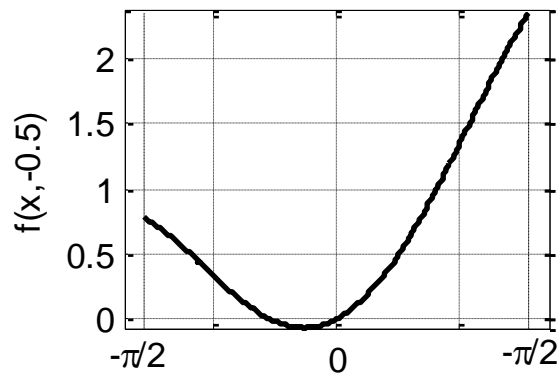
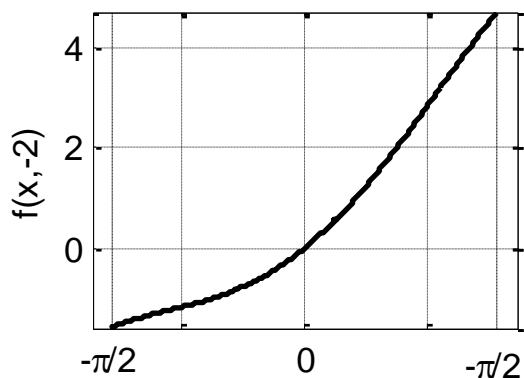
Osservando i grafici nella figura sottostante è possibile rispondere alla domanda.

- Se $\bar{u} = 2$ (si veda il grafico in basso a destra) l'unico equilibrio ammissibile è $\bar{x} = 0$. Esso risulta essere asintoticamente stabile. Infatti,
 - per valori di $x < 0$, si osserva che $f(x, 2) > 0$ (il valore di x tende ad aumentare nel tempo)
 - per valori di $x > 0$ si osserva che $f(x, 2) < 0$ (il valore di x tende a diminuire nel tempo)
- Se $\bar{u} = 0$ (si veda il grafico in basso a sinistra) l'unico equilibrio ammissibile è $\bar{x} = 0$. Esso risulta essere instabile. Infatti, per valori di $x > 0$ si osserva che $f(x, 0) > 0$ (il valore di x tende ad aumentare nel tempo). Perciò, per condizioni iniziali diverse (e in particolare maggiori) della condizione di equilibrio, il valore di x tende a divergere.
- Se $\bar{u} = -\frac{1}{2}$ (si veda il grafico in alto a destra) le condizioni di equilibrio ammissibili sono $\bar{x} = 0$ e $\bar{x} = \frac{\pi}{3}$. Si osserva che
 - per $x < 0$, $f(x, -\frac{1}{2}) > 0$ (il valore di x tende ad aumentare nel tempo)
 - per $0 < x < \frac{\pi}{3}$, $f(x, -\frac{1}{2}) < 0$ (il valore di x tende a diminuire nel tempo)
 - per $x > \frac{\pi}{3}$, $f(x, -\frac{1}{2}) > 0$ (il valore di x tende ad aumentare nel tempo)

Si conclude che $\bar{x} = 0$ è un equilibrio (localmente) asintoticamente stabile, mentre $\bar{x} = \frac{\pi}{3}$ è instabile.

d. Se $\bar{u} = -2$ (si veda il grafico in alto a sinistra) l'unico equilibrio ammissibile è $\bar{x} = 0$. Esso risulta essere instabile. Infatti,

- per valori di $x < 0$, si osserva che $f(x, 2) < 0$ (il valore di x tende a diminuire nel tempo)
- per valori di $x > 0$ si osserva che $f(x, 2) > 0$ (il valore di x tende ad aumentare nel tempo)



ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema lineare di ordine 3 avente la seguente funzione di trasferimento:

$$G(s) = \frac{s - 1}{s^3 + 6s^2 + 11s + 6}$$

A. Si verifichino le proprietà di stabilità del sistema (si può, a questo scopo, utilizzare il criterio di Routh-Hurwitz).

Si nota inizialmente che, se il sistema è di ordine 3 (presenta 3 autovalori) e la funzione di trasferimento $G(s)$ presenta 3 poli (il denominatore è un polinomio di grado 3), questi ultimi coincidono con gli autovalori del sistema.

La tabella di Routh-Hurwitz risulta essere la seguente:

$$\begin{array}{cc} 1 & 11 \\ 6 & 6 \\ 10 & 0 \\ 6 & \end{array}$$

La tabella di Routh è definita e i segni dei coefficienti della prima colonna risultano concordi, da cui si conclude che i poli del sistema hanno tutti parte reale (strettamente) negativa. Pertanto il sistema risulta asintoticamente stabile.

B. Si consideri ora un ingresso a scalino per il sistema dato, $u(t) = sca(t)$. Si applichi il Teorema del Valore Finale per calcolare il valore assunto dalla variabile di uscita $y(t)$ per $t \rightarrow +\infty$, verificando preventivamente le ipotesi di applicabilità di tale teorema.

La trasformata di Laplace di $y(t)$ si calcola come $Y(s)=G(s)U(s)$, dove $U(s)=1/s$.

Dopo aver verificato le ipotesi di applicabilità del Teorema del Valore Finale (poli di $Y(s)$ aventi parte reale minore o uguale a zero e grado relativo maggiore di zero) si calcola che:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = -\frac{1}{6}$$

ESERCIZIO 3

Si consideri il sistema lineare:

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = ax_1(t) + x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = -x_1(t) + ax_2(t) + u(t) \\ y(t) = x_1(t) \end{cases}$$

A. Determinare le proprietà di stabilità del sistema al variare del parametro reale a .

Le matrici A, B, C, D del sistema lineare risultano:

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

Gli autovalori della matrice A sono $\lambda_1 = a + j$ e $\lambda_2 = a - j$. Si conclude che:

- Se $a > 0$ il sistema è instabile.
- Se $a = 0$ il sistema è semplicemente stabile (presenta due autovalori distinti - ognuno con molteplicità algebrica e geometrica pari a 1 - con parte reale nulla).
- Se $a < 0$ il sistema è asintoticamente stabile.

B. Si determini la funzione di trasferimento del sistema, tra l'ingresso $u(t)$ e l'uscita $y(t)$. In particolare, si evidenzino le relazioni tra il parametro a e le caratteristiche della funzione di trasferimento (smorzamento ξ e pulsazione naturale ω_n di eventuali poli complessi coniugati, guadagno, etc.).

La funzione di trasferimento del sistema risulta

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D = \frac{1}{s^2 - 2as + a^2 + 1} = \frac{1/(a^2 + 1)}{1 + 2\frac{-a}{a^2 + 1}s + \frac{1}{a^2 + 1}s^2}$$

Si ottiene che:

- Il guadagno della funzione di trasferimento è $\mu = 1/(a^2 + 1)$.
- Il valore della pulsazione naturale dei poli complessi coniugati ottenuti è pari a $\omega_n = \sqrt{a^2 + 1}$.
- Il valore dello smorzamento dei poli complessi coniugati è $\xi = -a/\sqrt{a^2 + 1}$.

C. Sulla base dei risultati del punto B. discutere qualitativamente le proprietà della risposta forzata del sistema a un ingresso a scalino $u(t) = sca(t)$ al variare del parametro a . In particolare, si faccia riferimento a tempo di assestamento, valore di regime, sovralongazione percentuale $S\% = 100e^{-\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2}}$ e periodo di oscillazione $T_p = \frac{2\pi}{\omega_n\sqrt{1-\xi^2}}$.

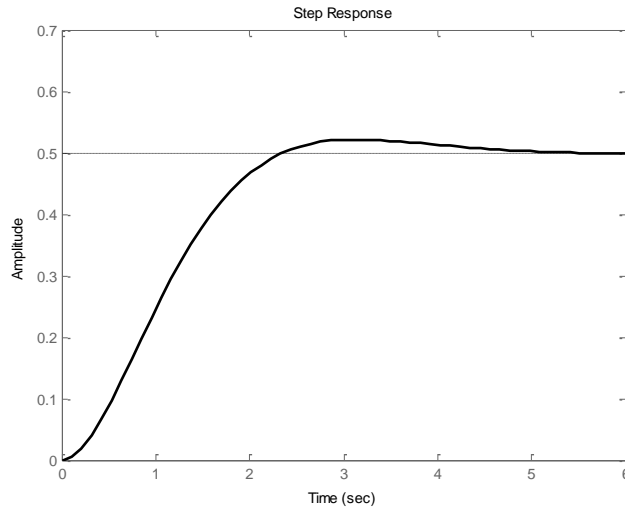
Nel caso il sistema risulti asintoticamente stabile ($a < 0$)

- Il tempo di assestamento è pari a $T_{a1} \cong 4.6\tau$, dove $\tau = \frac{1}{\xi\omega_n} = \frac{1}{|a|}$. Esso diminuisce all'aumentare del valore di $|a|$.
- La sovralongazione percentuale è pari a $100e^{-\xi\pi/\sqrt{1-\xi^2}} = 100e^{a\pi}$. Dunque, al diminuire del valore del parametro a (cioè se $a \rightarrow -\infty$), si ottiene che $\xi \rightarrow 1$ e che $S\% \rightarrow 0$.
- Il periodo di oscillazione è pari a $T_p = \frac{2\pi}{\omega_n\sqrt{1-\xi^2}} = 2\pi$, invariante al variare di a .

D. Si ponga ora $a = -1$. Sulla base delle analisi svolte al punto C, si disegni qualitativamente la risposta forzata della variabile di uscita del sistema ad un ingresso a scalino.

Per $a = -1$, si ottiene che:

- Il tempo di assestamento è pari a $T_{a1} \cong 4.6$ unità di tempo.
- La sovralongazione percentuale è pari a $S\% = 100e^{-\pi} = 4.3\%$.
- Il periodo di oscillazione è pari a $T_p = 2\pi \cong 6.26$ unità di tempo.
- Il guadagno è $\mu = 1/2$.



E. Sempre nel caso in cui $a = -1$, si calcoli l'espressione analitica della risposta libera dell'uscita del sistema, con condizioni iniziali $x_1(0) = 0, x_2(0) = 1$.

1) Per il calcolo della risposta libera si può usare la formulazione del sistema in spazio di stato. Si calcola che gli autovalori sono $\lambda_1 = -1 + j$ e $\lambda_2 = -1 - j$. Il movimento libero dell'uscita del sistema si calcola come combinazione lineare dei modi del sistema, cioè:

$$y(t) = \gamma_1 e^{(-1+j)t} + \gamma_2 e^{(-1-j)t}$$

da cui si ottiene che $y(0) = \gamma_1 + \gamma_2 = Cx(0) = 0$.

Inoltre si calcola

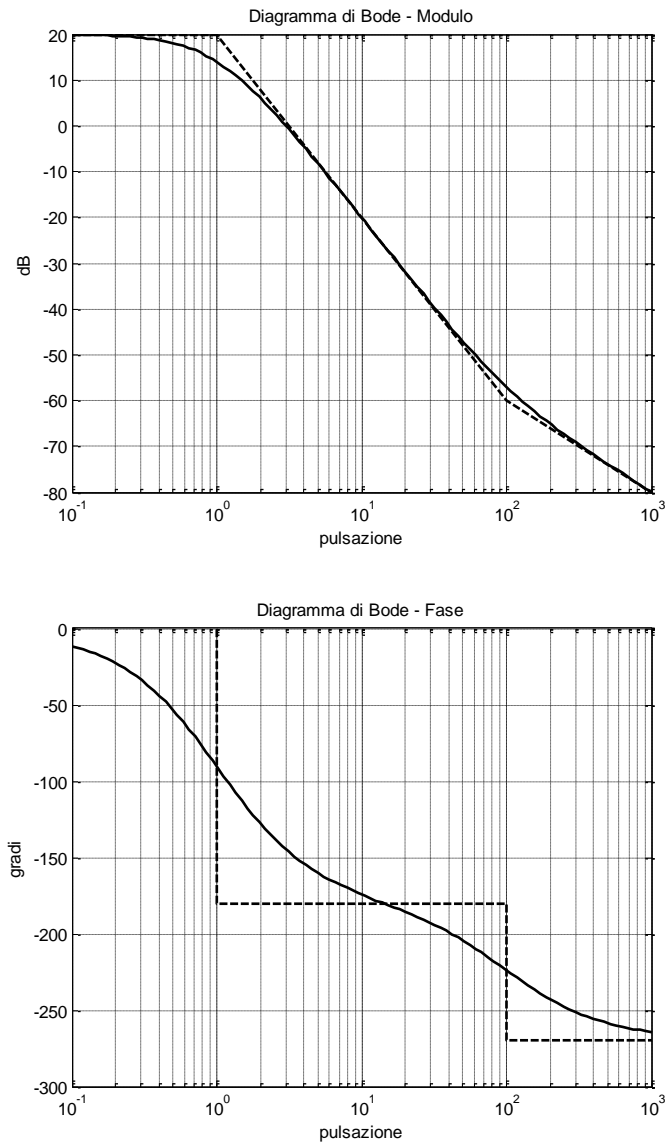
$$\dot{y}(t) = (-1 + j)\gamma_1 e^{(-1+j)t} + (-1 - j)\gamma_2 e^{(-1-j)t}$$

da cui si ottiene che $\dot{y}(0) = (-1 + j)\gamma_1 + (-1 - j)\gamma_2 = CAx(0) = 1$. Dalle equazioni ottenute si ricava che $\gamma_1 = -\frac{1}{2}j$ e $\gamma_2 = \frac{1}{2}j$, e quindi $y(t) = e^{-t} \frac{1}{2j} (e^{jt} + e^{-jt}) = e^{-t} \sin(t)$.

2) Un metodo alternativo consiste nel calcolare la trasformata di Laplace del movimento libero dell'uscita del sistema come $Y_L(s) = C(sI - A)^{-1}x(0) = \frac{1}{(s+1)^2+1}$, che è la trasformata di Laplace di $e^{-t} \sin(t)$.

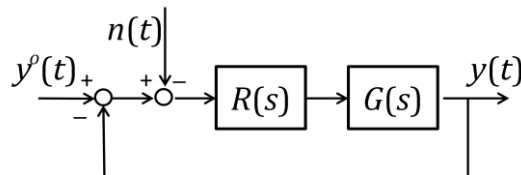
ESERCIZIO 4

Si consideri il sistema di ordine 2, la cui funzione di trasferimento $G(s)$ è rappresentata attraverso i seguenti diagrammi di Bode (reali e asintotici).



A. Considerando il caso in cui $R(s) = 1$,

a. Si analizzino le proprietà di stabilità del sistema ad anello chiuso in figura:



Osservando i diagrammi di Bode di $L(s)=G(s)$ si nota che le condizioni di applicabilità del criterio di Bode sono verificate. Infatti

- Ricordando che, in base alle ipotesi date, il sistema è di ordine 2, gli autovalori del sistema corrispondono con i due poli della funzione di trasferimento $G(s)$, che a loro volta sono individuati dai valori di ω in corrispondenza dei quali si verifica un cambio di pendenza di negativo di 20dB/decade nel diagramma del modulo. Si nota che, in corrispondenza di $\omega=1$ rad/s, il diagramma di Bode del modulo di $G(s)$ subisce un cambio di pendenza (negativo) di 2×20 dB/decade. Questo permette di individuare la coppia di poli. In corrispondenza di questa coppia di poli si verifica una variazione di fase negativa di 180° , che permette di concludere che tali poli presentano parte reale negativa. Si conclude quindi che gli autovalori cercati hanno parte reale negativa, e che il sistema avente funzione di trasferimento $G(s)=L(s)$ è asintoticamente stabile. Inoltre, è lecito ipotizzare che i poli suddetti siano reali, dato che lo scostamento tra il diagramma del modulo reale e quello asintotico in $\omega=1$ rad/s è 6 dB.
- Il diagramma di Bode del modulo attraversa l'asse a 0dB una sola volta dall'alto in basso.
- La funzione di trasferimento $L(s)=G(s)$ è strettamente propria, in quanto $|L(j\omega)| \rightarrow 0$ se $\omega \rightarrow \infty$.

In base al criterio di Bode è ora possibile evincere che il sistema di controllo retroazionato in figura è asintoticamente stabile. Infatti

- Dato che $|L(j\omega)| = 20$ dB per $\omega \rightarrow 0$, $|\mu| = 10$ in scala lineare.
- Dato che $\angle G(j\omega) = 0$ per $\omega \rightarrow 0$, il segno del guadagno μ è positivo.
- Dai grafici si osserva che la pulsazione critica è circa pari a $\omega_c = 3$ rad/s, in corrispondenza della quale la fase critica è $\varphi_c > -150^\circ$. Da questo segue che $\varphi_m = 180^\circ - |\varphi_c| > 30^\circ$.

b. Basandosi unicamente sull'analisi dei diagrammi di Bode in figura, si scriva la funzione di trasferimento approssimante (ai poli dominanti) tra il segnale $y^o(t)$ e l'uscita $y(t)$.

Dato che $\varphi_m \cong 30^\circ < 75^\circ$ la funzione di trasferimento che approssima la funzione di sensitività complementare cercata risulta:

$$F_{appr}(s) = \frac{\mu_F}{1 + 2 \frac{\xi}{\omega_n} s + \frac{s^2}{\omega_n^2}}$$

dove:

- dato che il tipo di $L(s)$ è $g=0$, il guadagno della funzione di sensitività complementare risulta

$$\mu_F = \frac{\mu}{1 + \mu} = \frac{10}{11}$$

- la pulsazione naturale dei poli complessi coniugati risulta $\omega_n = \omega_c = 3$ rad/s
- lo smorzamento dei poli complessi coniugati risulta $\xi \cong \frac{\varphi_m}{100} = 0.3$

B. Nel caso in cui $R(s) = \mu$, con $\mu \geq 1$, si determini approssimativamente (se esiste) il valore massimo di μ che garantisca asintotica stabilità allo schema retroazionato in figura.

Si noti che il valore della pulsazione in corrispondenza della quale $\angle L(j\omega) \cong -180^\circ$ è compreso tra $\omega = 10$ rad/s e $\omega = 20$ rad/s. Per essere conservativi, si approssimi tale punto "di passaggio" con $\omega \cong 10$ rad/s. Osservando il diagramma del modulo si ottiene che $|L(j10)| \cong -20$ dB = 0.01. Pertanto, si può concludere che, se $\mu < 100$, il sistema ad anello chiuso è asintoticamente stabile. Si noti infine che tale conclusione è stata raggiunta grazie all'ipotesi aggiuntiva che $\mu \geq 1$, in corrispondenza della quale le ipotesi di applicabilità del criterio di Bode sono sempre verificate.