



POLITECNICO MILANO 1863

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Corso di laurea in Ingegneria Matematica – Prof. C. Piccardi e A. Gragnani
Appello del 17/6/2022

COGNOME: _____ NOME: _____

CODICE PERSONA: _____

Firma dello studente: _____ Visto del docente: _____

7	7	7	4	5	2
---	---	---	---	---	---

Voto totale

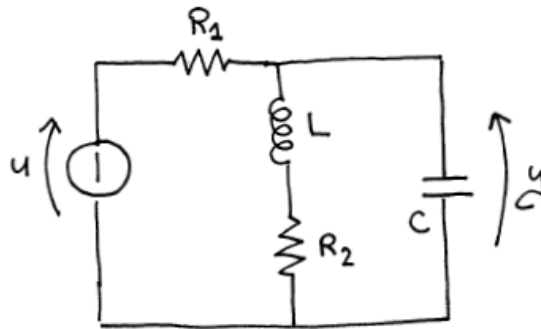
32

ATTENZIONE !

- Non è consentito consultare libri, appunti, ecc.
- Le risposte devono essere giustificate.
- Le soluzioni devono essere riportate solo sui fogli allegati.
- Sono valutati anche l'ordine e la chiarezza espositiva.

1)

Si consideri la rete elettrica in figura, in cui $R_1, C, L > 0$, mentre R_2 può assumere qualunque valore reale.



a) Scrivere le equazioni di stato e di uscita del sistema, specificando le matrici (A, b, c) ottenute.

Si ponga da qui in avanti (ma non prima) $R_1 = C = L = 1$.

b) Discutere la stabilità (interna) del sistema per ogni valore di R_2 .

c) Posto $R_2 = 1$, determinare la funzione di trasferimento $G(s)$ del sistema.

d) Sempre posto $R_2 = 1$, supponendo che sull'uscita del sistema agiscano disturbi (qui non modellizzati), si vuole progettare un sistema di controllo che:

- sia asintoticamente stabile, con margine di fase qualunque purché positivo;
- a transitorio esaurito, renda nulla la differenza tra il valore desiderato (costante) e quello effettivo dell'uscita.

Si proponga quindi un'adeguata funzione di trasferimento $C(s)$ del controllore.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

①

$$a) \dot{x}_1 = \frac{1}{L} (x_2 - R_2 x_1)$$

$$\dot{x}_2 = \frac{1}{C} \left(\frac{u - x_2}{R_1} - x_1 \right)$$

$$y = x_2$$

$$A = \begin{vmatrix} -\frac{R_2}{L} & \frac{1}{L} \\ -\frac{1}{C} & -\frac{1}{CR_1} \end{vmatrix} \quad b = \begin{vmatrix} 0 \\ \frac{1}{CR_1} \end{vmatrix}$$

$$c = \begin{vmatrix} 0 & 1 \end{vmatrix}$$

$$b) A = \begin{vmatrix} -R_2 & 1 \\ -1 & -1 \end{vmatrix} \quad b = \begin{vmatrix} 0 \\ 1 \end{vmatrix} \quad \begin{cases} \text{tr } A = -(R_2 + 1) \\ \det A = R_2 + 1 \end{cases}$$

$$c = \begin{vmatrix} 0 & 1 \end{vmatrix}$$

$$* \begin{cases} \text{tr } A < 0 \\ \det A > 0 \end{cases} \Leftrightarrow R_2 + 1 > 0 \Leftrightarrow R_2 > -1 \Leftrightarrow A \text{ asint. stabile}$$

$$* R_2 < -1 \Rightarrow \begin{cases} \text{tr } A > 0 \\ \det A < 0 \end{cases} \Rightarrow A \text{ instabile} \quad (\exists \lambda_i \text{ reale } > 0)$$

$$* R_2 = -1 \Rightarrow \Delta_A(\lambda) = \lambda^2, \quad \lambda = 0 \text{ ha molteplicità algebrica } = 2$$

Ma $\lambda = 0$ non è un valore regolare (VERIFICA!), per cui A INSTABILE (DEBOLM.).

$$c) \begin{cases} sX_1 = -X_1 + X_2 \\ sX_2 = -X_1 - X_2 + u \end{cases}$$

$$y = x_2$$

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

(i poli sono complessi:
 $s = -1 \pm \sqrt{1-2} = -1 \pm i$)

d) Per avere errore nullo a regime, $L(s) = C(s)G(s)$ deve avere tipo = 1. Prendiamo:

$$C(s) = \frac{u}{s}$$

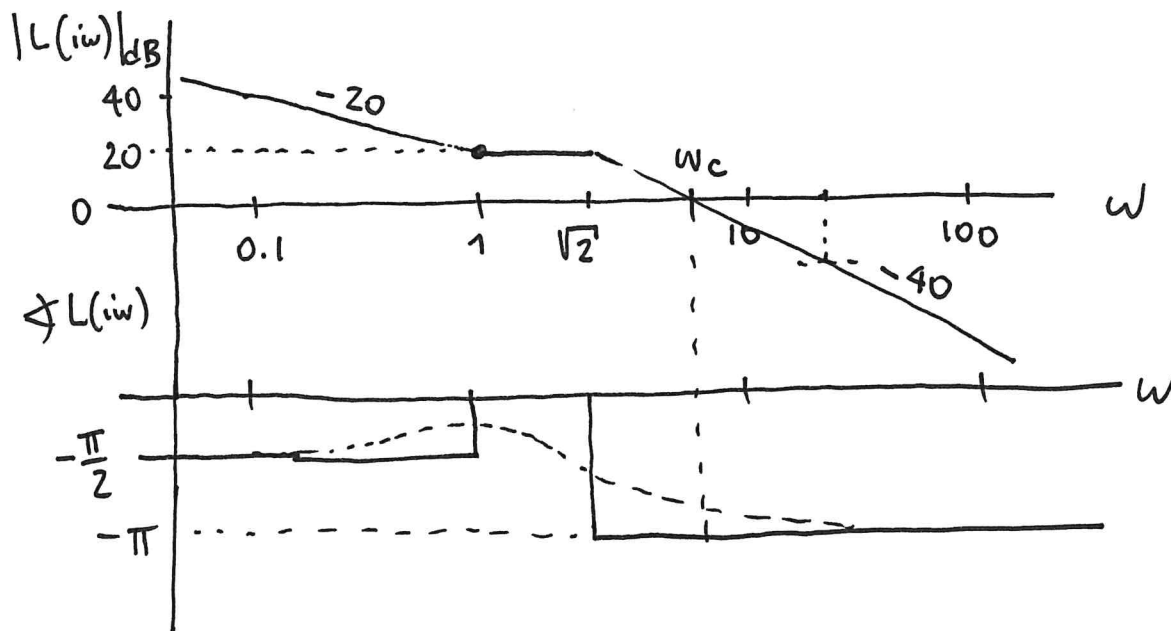
In forma standard:

$$L(s) = \frac{\frac{1}{2} \mu}{s} \cdot (1+s) \cdot \frac{2}{s^2 + 2s + 2} \rightarrow \omega_n = \sqrt{2}$$
$$\zeta = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

Pongo $\mu = 20$:

$$L(s) = \frac{10}{s} \cdot (1+s) \cdot \frac{2}{s^2 + 2s + 2}$$

criterio di Bode:



condizioni di applicabilità:

- 1) i poli di $L(s)$ hanno $\text{Re}(p) > 0$ ✓
- 2) $\exists! \omega = \omega_c : |L(i\omega_c)| = 1 = 0 \text{ dB}$ ✓

quindi

a) $\mu > 0$ ✓

b) $\varphi_m > 0$ ✓

\Rightarrow

sistema di controllo
asintoticamente
stabile

\downarrow
(perché $|\varphi_c| < \pi$)

2)

Si consideri il seguente sistema a tempo continuo di ordine $n = 1$, in cui il parametro $p \in (-\infty, +\infty)$:

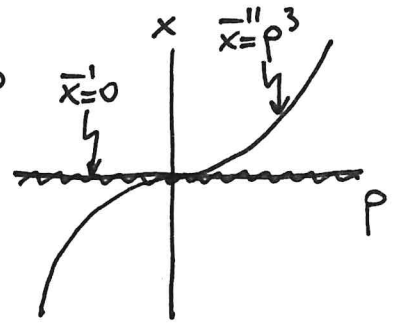
$$\dot{x} = x^2 - xp^3$$

- a) Determinare tutti gli equilibri del sistema al variare di p , rappresentandoli poi graficamente nel piano (p, x) .
- b) Discutere la stabilità degli stati di equilibrio per ogni valore di p , dove possibile usando il metodo di linearizzazione.
- c) Per i tre valori $p = -2; 0; 2$, discutendo il segno di \dot{x} , tracciare il quadro delle traiettorie nello spazio di stato $x \in \mathbb{R}$.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

2)

a) $\dot{x} = x^2 - xp^3 = x(x - p^3)$ $\rightarrow \bar{x}' = 0, \forall p$
 $\rightarrow \bar{x}'' = p^3$



b) $A = \frac{\partial F}{\partial x} = 2x - p^3$

1) $\bar{x}' = 0 : A = -p^3 : \begin{cases} p < 0 \Rightarrow A > 0 \Rightarrow \bar{x}' \text{ INSTABILE} \\ p > 0 \Rightarrow A < 0 \Rightarrow \bar{x}' \text{ ASINT. STAB.} \\ p = 0 \Rightarrow A = 0 \Rightarrow ? \end{cases}$

2) $\bar{x}'' = p^3 : A = p^3 : \begin{cases} p < 0 \Rightarrow A < 0 \Rightarrow \bar{x}'' \text{ ASINT. STAB.} \\ p > 0 \Rightarrow A > 0 \Rightarrow \bar{x}'' \text{ INSTABILE} \\ p = 0 \Rightarrow A = 0 \Rightarrow ? \end{cases}$

Per $p=0$, $\bar{x}' = \bar{x}'' = 0$ e $\dot{x} = x^2 : \dot{x} > 0 \forall x \neq 0$, per cui le traiettorie che partono da $x(0) = \epsilon > 0$ si allontanano da $\bar{x} = 0$, che quindi è **INSTABILE**.

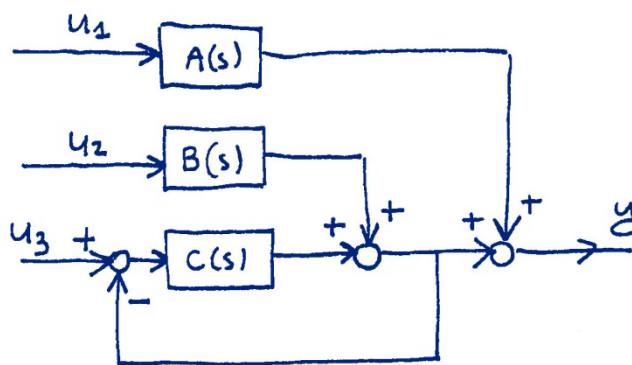
c) $p = -2 :$

$p = 0 :$

$p = 2 :$

3)

Si consideri il sistema a tempo continuo rappresentato in figura:



in cui $A(s) = s(s - 1)/(s + 1)^3$, $B(s) = 2/(s^2 + 2s + 2)$, $C(s) = (4s + 7)/(s + 1)^2$.

a) Determinare la funzione di trasferimento tra ciascun ingresso e l'uscita e discuterne la stabilità.

b) Determinare qualitativamente l'uscita $y(t)$ quando ai tre ingressi u_1, u_2, u_3 viene applicato uno scalino unitario agli istanti, rispettivamente, 0, 5, 10.

c) Determinare qualitativamente l'uscita $y(t)$ quando ai tre ingressi u_1, u_2, u_3 viene applicato un impulso unitario agli istanti, rispettivamente, 0, 5, 10.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

3

a) $y = Au_1 + Bu_2 + C(u_3 - [y - Au_1])$, da cui

$$y = Au_1 + \underbrace{\frac{B}{1+C}}_{F(s)} u_2 + \underbrace{\frac{C}{1+C}}_{G(s)} u_3$$

$$A(s) = \frac{s(s-1)}{(s+1)^3}$$

Re $\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$
 \Rightarrow asint. stabile

The pole-zero plot for A(s) shows a horizontal real axis and a vertical imaginary axis. There are three poles marked with 'x' at s = -1, s = 0, and s = 1. There are two zeros marked with 'o' at s = -1 and s = -1.

$$F(s) = \frac{2}{s^2+2s+2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{4s+7}{(s+1)^2}} = \frac{2(s+1)^2}{(s+1-i)(s+1+i)(s+2)(s+4)}$$

Re $\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$
 \Rightarrow asint. stabile

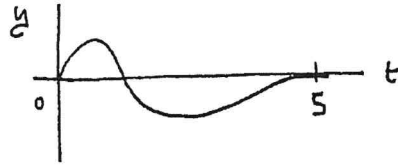
The pole-zero plot for F(s) shows a horizontal real axis and a vertical imaginary axis. There are four poles marked with 'x' at s = -1, s = -1, s = -2, and s = -4. There are two zeros marked with 'o' at s = -1 and s = -1.

$$G(s) = \frac{\frac{4s+7}{(s+1)^2}}{1 + \frac{4s+7}{(s+1)^2}} = \frac{4s+7}{(s+2)(s+4)}$$

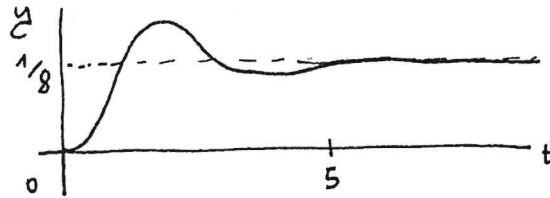
Re $\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$
 \Rightarrow asint. stabile

The pole-zero plot for G(s) shows a horizontal real axis and a vertical imaginary axis. There are two poles marked with 'x' at s = -2 and s = -4. There is one zero marked with 'o' at s = -7/4.

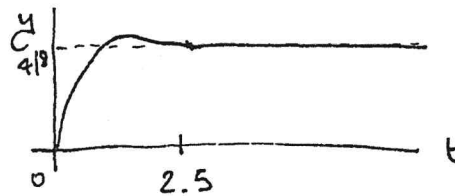
b) $A(s)$: $y(\infty) = A(0) = 0$
 $r=1$: $y(0)=0$, $\dot{y}(0)=1 > 0$, $T_R \approx 5$
 estremi: $m_s=2$, $N=2$



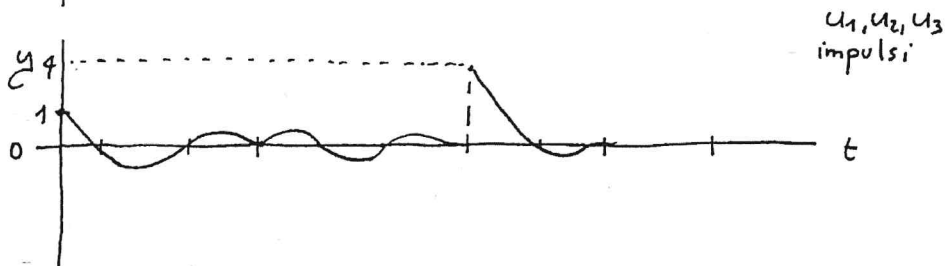
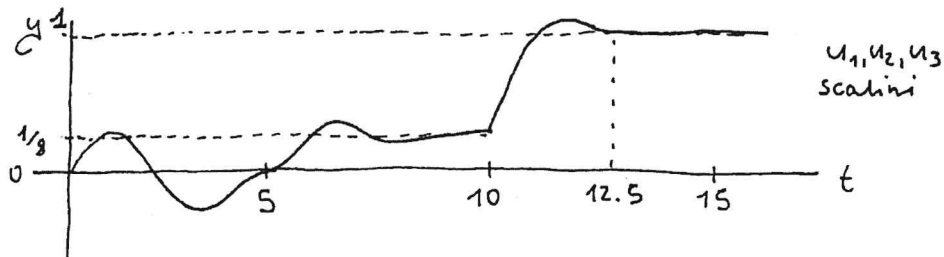
$F(s)$: $y(\infty) = F(0) = 1/8$
 $r=2$: $y(0)=0$, $\dot{y}(0)=0$, $\ddot{y}(0)=2 > 0$, $T_R \approx 5$
 oscillazioni: $\tau = \frac{2\pi}{1}$



$G(s)$: $y(\infty) = G(0) = 7/8$
 $r=1$: $y(0)=0$, $\dot{y}(0)=4 > 0$, $T_R \approx 5/2$
 estremi: $m_s=1$, $N=1$



Complessivamente (ricordando che la risposta all'impulso è ottenibile graficamente come derivata della risposta allo scalino):



4)

Indicare la risposta esatta (che è sempre unica): non è richiesta giustificazione. (risposta esatta = +1, risposta errata = - 0.5, risposta non data = 0)

Un sistema lineare non completamente osservabile è rivelabile se e solo se

- [1] la sua parte osservabile è asintoticamente stabile
- [2] la sua parte osservabile non è asintoticamente stabile
- ~~[3]~~ la sua parte non osservabile è asintoticamente stabile
- [4] la sua parte non osservabile non è asintoticamente stabile

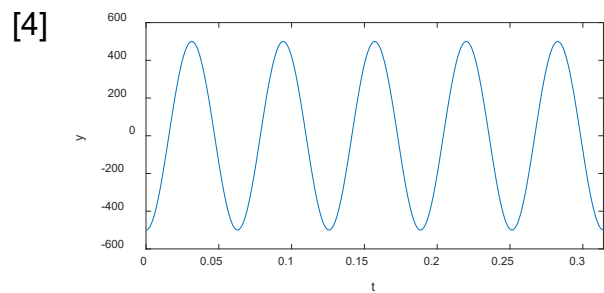
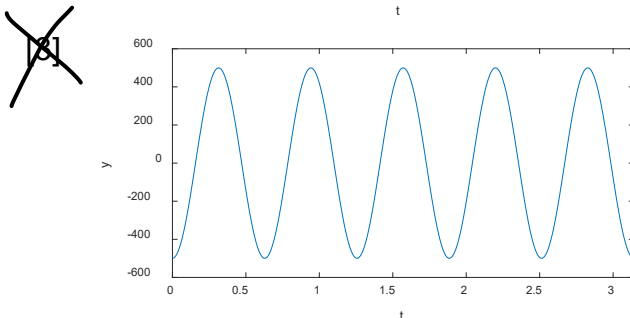
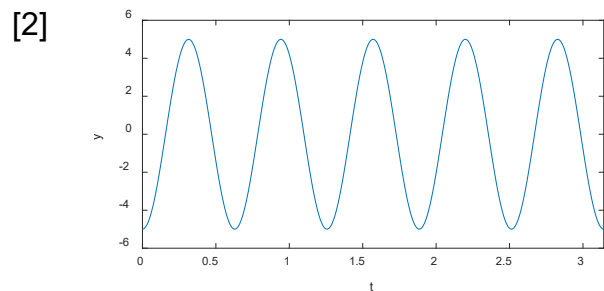
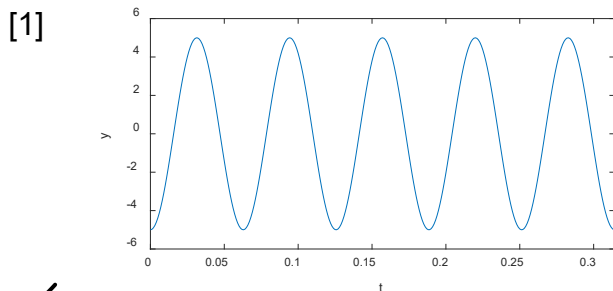
La banda passante B di un sistema di controllo (con retroazione unitaria negativa) avente funzione di trasferimento di anello $L(s) = \frac{10000s}{(s+10)(s+100)}$ è pari a

- [1] $B = (1, 1000)$
- ~~[2]~~ $B = (0.1, 10000)$
- [3] $B = (10, 100)$
- [4] $B = (0, 10000)$

In un sistema lineare a tempo continuo esternamente stabile e con guadagno non nullo, sottoposto a ingresso costante $u(t) = \bar{u} \neq 0$, l'uscita $y(t)$, per $t \rightarrow \infty$, tende sicuramente:

- [1] a 0, da qualunque stato iniziale
- [2] a 0, da stato iniziale nullo
- [3] a un valore costante, da qualunque stato iniziale
- ~~[4]~~ a un valore costante, da stato iniziale nullo

L'uscita a regime $y(t)$ del sistema con funzione di trasferimento $G(s) = \frac{100}{s^2+0.1s+100}$, avente ingresso $u(t) = 5\text{sen}(10t)$, è pari a:



5)

Si fornisca la definizione di sistema (A, b, c) stabilizzabile e si precisi sotto quali condizioni il sistema è stabilizzabile.

Verificare quindi la stabilizzabilità del sistema lineare a tempo continuo caratterizzato dalle matrici

$$A = \begin{bmatrix} -1 & 1 & -1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & -1 \\ 2 & 0 & 3 & 0 \\ 0 & 2 & 0 & -4 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} \quad c = [0 \quad 0 \quad 1 \quad 0]$$

6)

Sia dato il sistema a tempo discreto caratterizzato dalle matrici

$$A = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 2 \\ -1 & 1 & 3 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} -1 \\ 2 \\ 1 \end{bmatrix} \quad c = [0 \quad -1 \quad 1] \quad d = 0$$

Scrivere i comandi Matlab necessari per studiarne la completa raggiungibilità.

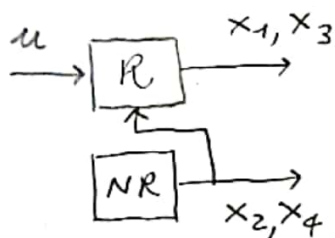
Scrivere quindi i comandi necessari per determinare una legge di controllo k che annulli tutti i transienti del sistema controllato in tempo finito.

Risposte ai quesiti 5-6 [se necessario proseguire sul retro]:

⑤ $(A, b, -, -)$ è stabilizzabile se e solo se ammette una legge di controllo stabilizzante, cioè se e solo se $\exists K / A + bK$ abbia tutti gli autovalori a parte reale negativa (tempo continuo) o modulo minore di uno (tempo discreto)

$(A, b, -, -)$ CR \Rightarrow è stabilizzabile

$(A, b, -, -)$ non CR è stabilizzabile \Leftrightarrow la sua parte NR è AS



$$A_{1,3} = \begin{vmatrix} -1 & -1 \\ 2 & 3 \end{vmatrix} \quad b_{1,3} = \begin{vmatrix} 1 \\ 1 \end{vmatrix} \quad R_{1,3} = \begin{vmatrix} 1 & -2 \\ 1 & 5 \end{vmatrix} \quad \det R_{1,3} \neq 0 \Rightarrow \begin{matrix} (1,3) \text{ è} \\ \text{CR} \end{matrix}$$

$$\text{NR} \rightarrow A_{2,4} = \begin{vmatrix} -1 & -1 \\ 2 & -4 \end{vmatrix} \quad \begin{matrix} \text{tr} = -5 < 0 \\ \text{det} = 6 > 0 \\ \text{(t.c.)} \end{matrix} \quad \text{NR è AS} \Rightarrow \text{SI}$$

⑥ $A = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 2 \\ -1 & 1 & 3 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$

$$b = \begin{bmatrix} -1 & 2 & 1 \end{bmatrix}'$$

$$R = \text{ctrb}(A, b)$$

$$\det(R)$$

$$\text{autov} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$k = \text{acker}(A, -b, \text{autov})$$