



POLITECNICO MILANO 1863

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Corso di laurea in Ingegneria Matematica – Prof. C. Piccardi e A. Gragnani
Appello del 7/2/2023

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)

In una popolazione di insetti ciascun individuo vive esattamente 3 settimane, dopodiché si riproduce (deponendo in media f uova) subito prima di morire. Le probabilità di sopravvivenza nelle 3 settimane di vita valgono: $s_0 = 0.001$, $s_1 = s_2 = 0.1$.

a) Descrivere la popolazione con un modello a classi d'età.

b) Discutere la stabilità del sistema al variare di $f > 0$.

c) Nel caso di asintotica stabilità, discutere il tempo di estinzione della popolazione e l'esistenza di oscillazioni nel movimento libero.

d) Introdurre nel modello una variabile d'ingresso che descriva l'immissione di uova dall'esterno e una variabile di uscita che rappresenti il numero di insetti della 3° classe d'età.

e) Determinare la funzione di trasferimento.

f) Utilizzando la funzione di trasferimento, determinare il numero di insetti della 3° classe d'età a regime se $u(t) = \bar{u} = 10^6$ e $f = 10^3$.

Soluzione [se necessario proseguire [sul retro](#)]:

a) $x_i(t) = n$. individui che compiono i settimane all'istante t
 ($i=1, 2, 3$)

$$x_1(t+1) = 10^{-3} f x_3(t)$$

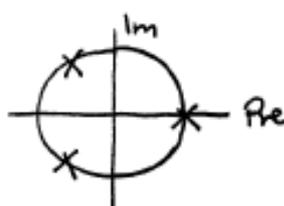
$$x_2(t+1) = 0.1 x_1(t)$$

$$x_3(t+1) = 0.4 x_2(t)$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 10^{-3}f \\ 0.1 & 0 & 0 \\ 0 & 0.1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$b) \Delta_A(\lambda) = \det(\lambda I - A) = \det \begin{bmatrix} \lambda & 0 & -10^{-3}f \\ -0.1 & \lambda & 0 \\ 0 & -0.1 & \lambda \end{bmatrix} = \lambda^3 - 10^{-5}f$$

$$\lambda^3 = 10^{-5}f$$



I tre autovalori hanno modulo $|\lambda| = \sqrt[3]{10^{-5}f}$

$$|\lambda| < 1 \Leftrightarrow 10^{-5}f < 1 \Leftrightarrow f < 10^5$$

A asintoticamente stabile $\Leftrightarrow f < 10^5$

A semplicemente stabile $\Leftrightarrow f = 10^5$

[i tre autovalori sono radici semplici di $\Delta_A(\lambda)$]

A instabile $\Leftrightarrow f > 10^5$

$$c) T_D = -\frac{1}{\ln \sqrt[3]{10^{-5}f}}, \text{ tempo di estinzione} \approx 5T_D$$

\exists autovalori complessi $\Rightarrow \exists$ oscillazioni

$$d) x_1(t+1) = 10^{-3} f x_3(t) + 10^{-3} u(t)$$

$$\vdots$$

$$y(t) = x_3(t)$$

$$A = [\dots] \quad b = \begin{bmatrix} 10^{-3} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$c = [0 \ 0 \ 1]$$

$$e) z x_1 = 10^{-3} f x_3 + 10^{-3} u$$

$$z x_2 = 0.1 x_1$$

$$z x_3 = 0.1 x_2$$

$$y = x_3$$

$$\rightsquigarrow y = G(z) u = \frac{10^{-5}}{z^3 - 10^{-5}f} u$$

$$f) \bar{y} = G(1) \bar{u} = \frac{10^{-5}}{1 - 10^{-5} \cdot 10^3} 10^6 = \frac{10}{0.99}$$

2)

Si consideri il seguente sistema lineare a tempo continuo

$$\dot{x}_1 = -x_1 + x_2 + u$$

$$\dot{x}_2 = -x_1 + 2x_2$$

$$y = x_1$$

- a) Verificare che è instabile e dire perché sia possibile stabilizzarlo mediante un regolatore lineare.
- b) Progettare un regolatore lineare tale che l'errore di stima dello stato tenda a zero in circa 5 unità di tempo e che il sistema regolato abbia un tempo di risposta complessivo circa pari a 10 unità di tempo.
- c) Verificare infine se è possibile stabilizzare il sistema applicando come ingresso una retroazione statica dall'uscita.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

$$a) A = \begin{vmatrix} -1 & 1 \\ -1 & 2 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} 1 \\ 0 \end{vmatrix} = b$$

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

$$\text{tr}(A) = 1 > 0 \rightarrow \text{INST}$$

$$R = |b \quad Ab| = \begin{vmatrix} 1 & -1 \\ 0 & -1 \end{vmatrix} \quad \det(R) \neq 0 \rightarrow CR$$

$$\theta = \begin{vmatrix} c \\ -cA \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ -1 & 1 \end{vmatrix} \quad \det(\theta) \neq 0 \rightarrow C\theta$$

$CR + C\theta \Rightarrow$ posso fissare a piacere λ_i^* di $A+bk$ e di $A+lc$

Scegliendo $\text{Re}(\lambda_i^*) < 0$, essendo

$\{\lambda\}_{\text{REG}} = \{\lambda_i^*\}_{A+bk} \cup \{\lambda_i^*\}_{A+lc}$, posso stabilizzare

$$b) \text{ Errore di stima } T_R = 5 \Rightarrow T_D = 1 \Rightarrow \text{Re}(\lambda_D) = -1$$

\hookrightarrow di $A+lc$

$$\lambda_1^* = \lambda_2^* = -1$$

$$A+lc = \begin{vmatrix} -1 & 1 \\ -1 & 2 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} l_1 \\ l_2 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} 1 & 0 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} -1+l_1 & 1 \\ -1+l_2 & 2 \end{vmatrix}$$

$$\text{tr}(A+lc) = \lambda_1^* + \lambda_2^* \rightarrow 1 + l_1 = -2$$

$$\det(A+lc) = \lambda_1^* \cdot \lambda_2^* \rightarrow -2 + 2l_1 + 1 - l_2 = 1$$

$$l = \begin{vmatrix} -3 \\ -8 \end{vmatrix}$$

$$\text{Sistema regolato } T_R = 10 \Rightarrow T_D = 2 \Rightarrow \text{Re}(\lambda_D) = -\frac{1}{2}$$

\hookrightarrow di $A+bk$

$$\lambda_1^* = \lambda_2^* = -\frac{1}{2}$$

$$A+bk = \begin{vmatrix} -1 & 1 \\ -1 & 2 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} 1 \\ 0 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} k_1 & k_2 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} -1+k_1 & 1+k_2 \\ -1 & 2 \end{vmatrix}$$

$$\text{tr}(A+bk) = \lambda_1^* + \lambda_2^* \rightarrow 1+k_1 = -1$$

$$\det(A+bk) = \lambda_1^* \lambda_2^* \rightarrow -2+2k_1+1+k_2 = \frac{1}{4}$$

$$k = \begin{bmatrix} -2 & \frac{21}{4} \end{bmatrix}$$

$$c) u = ay = ax_1$$

$$\dot{x}_1 = -x_1 + x_2 + dx_1$$

$$\dot{x}_2 = -x_1 + 2x_2$$

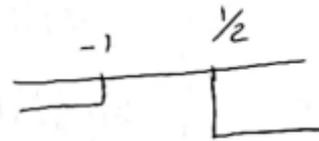
$$\tilde{A} = \begin{bmatrix} -1+d & 1 \\ -1 & 2 \end{bmatrix}$$

$$\text{tr}(\tilde{A}) = 1+2 < 0$$

$$\det(\tilde{A}) = 2d-1 > 0$$

$$d < -1$$

$$d > \frac{1}{2}$$



~~d~~

3)

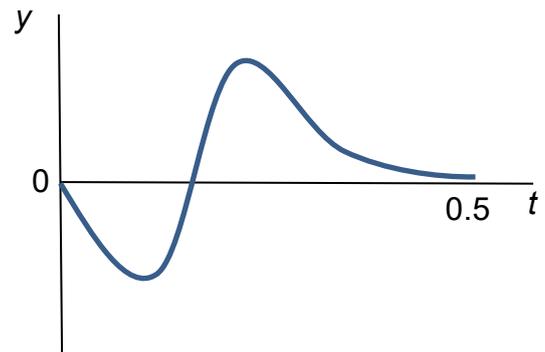
La risposta a scalino unitario rilevata sperimentalmente su un sistema è quella riportata in figura.

Si sono inoltre effettuate tre rivelazioni sperimentali applicando l'ingresso sinusoidale

$$u(t) = U \sin(\omega t)$$

misurando il rapporto tra l'ampiezza dell'uscita Y e l'ampiezza dell'ingresso U a regime. I risultati sono riportati in tabella.

ω	0.01	1	100
Y/U	0.001	1	10



a) Determinare una funzione di trasferimento compatibile con le prove sperimentali, tracciandone i diagrammi di Bode approssimati di modulo e fase.

b) Determinare, in modo qualitativo, e rappresentare graficamente la risposta all'impulso del sistema.

c) Determinare (anche in modo approssimato) l'uscita a regime corrispondente al segnale di ingresso $u(t) = 3 \sin(0.1t)$.

Soluzione [proseguire sul retro]:

a) Dalla risposta a scalino:
 $y_{\infty} = 0 \rightarrow G$ ha almeno uno zero nell'origine

$$T_R = 0.5 \rightarrow T_D = 0.1 \rightarrow \operatorname{Re}(p_0) = -10$$

∅ oscillazioni $\rightarrow p_i \in \mathbb{R}$

2 estremi $\rightarrow m_s = 2 \quad J = 0$ (per esempio!)

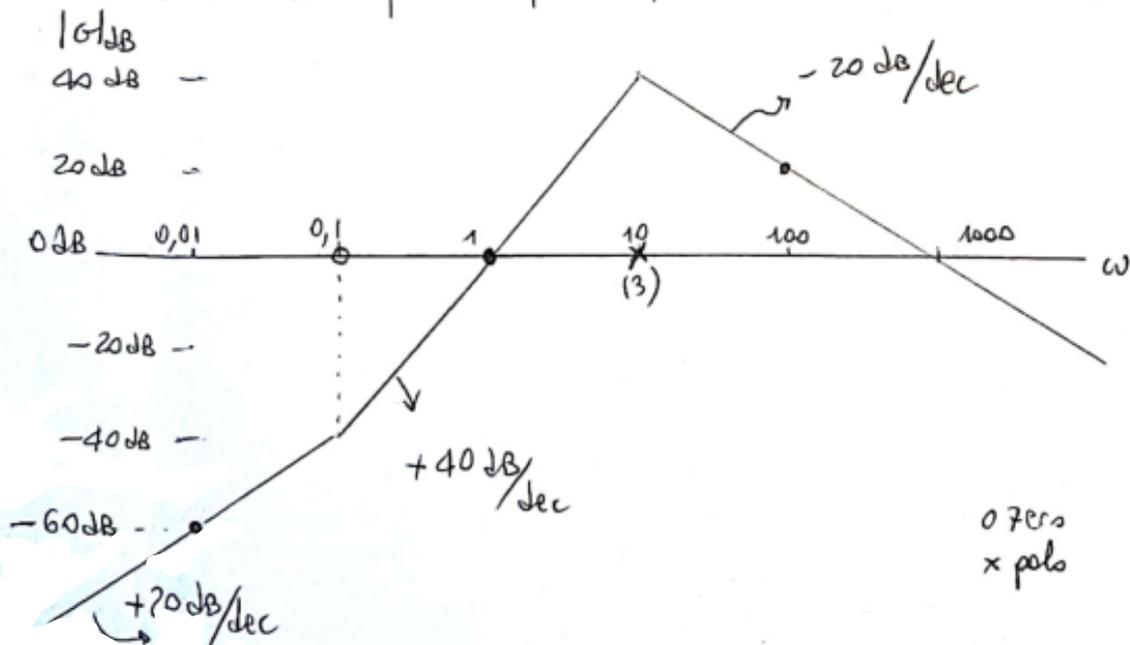
$\dot{y}(0) < 0 \rightarrow$ zero instabile
 $\rightarrow r = 1$

Una possibile $G(s)$ è quindi: $\mu s \frac{1-s/b}{(1+sT)^3}$

con $\mu, b, T > 0$
 $T = 0.1 \rightarrow |p| = 10$

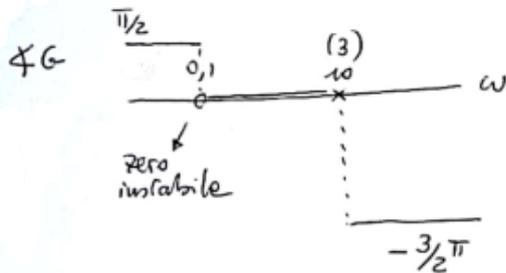
Dalle prove in regime sinusoidale:

ω	0,01	1	100
$Y/U = G(i\omega) $	0,001	1	10
$ G(i\omega) _{dB}$	-60dB	0dB	20dB



$$\mu_{dB} = -20 \text{ dB} \rightarrow \mu = 0,1$$

$$G(s) = 0,1 \cdot \frac{1 - 10s}{(1 + 0,1s)^3}$$

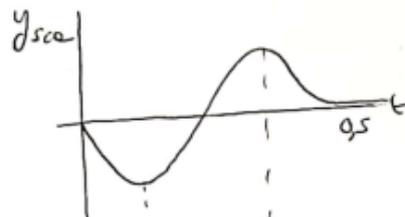


b) $y_{imp}(t) = \frac{dy_{sca}(t)}{dt}$
 con $y_{sca}(0) = 0$

$$y_{imp}(0) = \dot{y}_{sca}(0) = \frac{-10 \cdot 0,1}{0,1^3}$$

↓

-1000



c) $y(t) = 3 |G(0,1i)| \text{sen}(0,1t + \angle G(0,1))$

$$|G(0,1i)|_{dB} = -40 \text{ dB} \rightarrow |G(0,1i)| = 0,01$$

$$\angle G(0,1i) \approx +\frac{\pi}{4}$$

$$y(t) = 0,03 \text{ sen}(0,1t + \frac{\pi}{4})$$

4)

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

a) Il sistema non lineare a tempo discreto $x(t+1) = f(x(t))$ ha un equilibrio il cui jacobiano ha autovalori $\{0.5, 0.5 + i0.5, 0.5 - i0.5\}$. L'equilibrio

- [1] è asintoticamente stabile
- [2] è stabile ma non asintoticamente stabile
- [3] è instabile

b) Il sistema lineare a tempo discreto $x(t+1) = Ax(t)$ ha autovalori $\{-0.5, 0, 0.5\}$. Il movimento libero

- [1] diverge, per almeno qualche stato iniziale
- [2] tende a zero, per almeno qualche stato iniziale
- [3] tende a zero, per ogni stato iniziale

c) Condizione sufficiente affinché il sistema lineare (A, b) sia stabilizzabile è che

- [1] sia instabile
- [2] sia completamente raggiungibile
- [3] la parte non osservabile sia asintoticamente stabile

d) Il test di Hurwitz permette di verificare

- [1] la completa raggiungibilità e osservabilità di un sistema a tempo continuo
- [2] la stabilità asintotica di un sistema a tempo discreto
- [3] la stabilità asintotica di un sistema a tempo continuo

4) a) [1] $|\lambda_i| < 1 \forall i \Rightarrow$ Jacobiano asint. stabile
 $\Rightarrow \bar{x}$ asint. stabile

b) [3] $|\lambda_i| < 1 \forall i \Rightarrow A$ asint. stabile
 $\Rightarrow x_{eib}(t) \rightarrow 0 \forall x_{eib}(0)$

c) [2] compl. ragg \Rightarrow stabilizzabile

d) [3]

5)

Si consideri il sistema lineare $\dot{x} = Ax$ di ordine $n = 2$. Di ciascuna delle due quantità $tr(A)$ e $det(A)$ (traccia e determinante di A) sappiamo solo se è positiva, negativa o nulla. Discutere cosa è possibile dedurre a proposito della stabilità del sistema (asintotica stabilità, semplice stabilità, o instabilità).

(Suggerimento: organizzare i risultati in una tabella contenente i 3x3 casi).

Inoltre, si proponga un esempio numerico di sistema $\dot{x} = Ax$ di ordine $n = 2$ semplicemente stabile, dimostrandone la semplice stabilità mediante quanto discusso in precedenza (traccia e determinante).

6)

Sia dato un sistema di controllo con retroazione unitaria negativa avente funzione di trasferimento di anello

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

Quali comandi occorre digitare in Matlab per valutarne la pulsazione critica e il margine di fase?

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

5)

	$det A < 0$	$det A = 0$	$det A > 0$
$tr A < 0$	 instabile	 semp. st.	 asint. st.
$tr A = 0$	 instabile	 semp. st. (deb.) inst.	 semp. st.
$tr A > 0$	 instabile	 instabile	 instabile

Esempio: $A = \begin{vmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 0 \end{vmatrix}$ $tr A = -1 < 0$
 $det A = 0 \Rightarrow$ semplicem. stabile

6)

```
>> NUM=0.1*[-1 1];
>> DEN=conv([0.1 1],conv([1 0.1],[1 0.1]));
>> SISTEMA=tf(NUM,DEN);
>> [Gm,Pm,Wcg,Wcp]=margin(SISTEMA)
```

dove Pm = margine di fase
 Wcp = pulsazione critica