



# POLITECNICO MILANO 1863

## FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Corso di laurea in Ingegneria Matematica – Prof. C. Piccardi  
Appello del 19/1/2018

COGNOME: \_\_\_\_\_ NOME: \_\_\_\_\_

MATRICOLA o CODICE PERSONA: \_\_\_\_\_

FIRMA: \_\_\_\_\_ Visto del docente: \_\_\_\_\_

6	6	6	6	3	3	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) Un processo produttivo è composto di due fasi (A e B) da svolgersi in cascata, ciascuna della durata di 1 ora.

All'istante (=ora)  $t$ , una quantità  $u(t)$  di nuovo materiale viene posta in lavorazione. Al termine della fase A, la frazione  $0 < \alpha < 1$  di materiale lavorato è accumulata nelle scorte S, mentre la restante parte passa nella fase B. Al termine della fase B, la frazione  $0 < \beta < 1$  di materiale lavorato è anch'essa accumulata nelle scorte S, mentre la restante parte è sottoposta a un controllo di qualità (di durata trascurabile) che stabilisce che, mediamente, la frazione  $0 < \gamma < 1$  deve ripetere la lavorazione a partire dalla fase A. La restante parte, quella cioè che passa con successo il controllo di qualità, ha terminato la lavorazione.

a) Descrivere il processo produttivo mediante un sistema lineare a tempo discreto di ordine 3 (fase A, fase B, scorte S), in cui l'uscita  $y(t)$  rappresenti la quantità di materiale che ha terminato la lavorazione.

b) Discutere la stabilità del sistema al variare di  $(\alpha, \beta, \gamma)$ .

c) Discutere e calcolare gli stati di equilibrio del sistema per  $u$  costante.

d) Determinare la funzione di trasferimento e il guadagno del sistema.

---

**Soluzione** [se necessario proseguire sul retro]:

$$\begin{aligned}
 \text{a) } x_1(t+1) &= u(t) + \gamma(1-\beta)x_2(t) \\
 x_2(t+1) &= (1-\alpha)x_1(t) \\
 x_3(t+1) &= \alpha x_1(t) + \beta x_2(t) + x_3(t) \\
 y(t) &= (1-\gamma)(1-\beta)x_2(t)
 \end{aligned}$$

$$\text{b) } A = \left[ \begin{array}{cc|c} 0 & \gamma(1-\beta) & 0 \\ 1-\alpha & 0 & 0 \\ \alpha & \beta & 1 \end{array} \right] \quad \begin{aligned} \lambda_1 &= 1 \\ \lambda_{2,3} &= \pm \sqrt{\gamma(1-\alpha)(1-\beta)} \end{aligned}$$

Siccome  $0 < \alpha, \beta, \gamma < 1$ ,  $|\lambda_{2,3}| < 1 \quad \forall \alpha, \beta, \gamma$ ,  
 quindi  $A$  è SEMPLICEMENTE STABILE ( $\lambda_1 = 1$ ):  
 con ingresso  $u=0$  (movimento libero),  $x_3(t) \not\rightarrow 0$   
 se  $x_3(t) \neq 0$ .

$$\text{c) } \left\{ \begin{array}{l} x_1 = u + \gamma(1-\beta)x_2 \\ x_2 = (1-\alpha)x_1 \\ x_3 = \alpha x_1 + \beta x_2 + x_3 \end{array} \right\} \Rightarrow \begin{aligned} x_1 &= \frac{1}{1-\gamma(1-\alpha)(1-\beta)} u \\ x_2 &= \frac{(1-\alpha)}{1-\gamma(1-\alpha)(1-\beta)} u \end{aligned}$$

- se  $u \neq 0 \Rightarrow x_1, x_2 \neq 0 \Rightarrow \nexists$  equilibrio per  $x_3$ .
- se  $u = 0 \Rightarrow x_1, x_2 = 0 \Rightarrow \exists \infty$  eq:  $x_3$  qualsiasi

$$\text{d) } \left\{ \begin{array}{l} z x_1 = u + \gamma(1-\beta)x_2 \\ z x_2 = (1-\alpha)x_1 \\ z x_3 = \alpha x_1 + \beta x_2 + x_3 \\ y = (1-\gamma)(1-\beta)x_2 \end{array} \right\} \Rightarrow G(z) = \frac{(1-\gamma)(1-\beta)(1-\alpha)}{z^2 - \gamma(1-\alpha)(1-\beta)}$$

(NB: perdita di grado,  
 $x_3$  non influenza  $y$ .)

2) Nel seguente sistema a tempo continuo di ordine 1,  $x(t)$  rappresenta la frazione (rispetto al totale della popolazione) di acquirenti di un certo prodotto ( $0 \leq x(t) \leq 1$ ). La creazione di nuovi acquirenti avviene per "contagio" (passa-parola) tra gli acquirenti  $x$  e i non acquirenti  $(1-x)$ .

$$\dot{x} = -x + px(1-x)$$

- a) Determinare, per tutti i  $p > 0$ , gli stati di equilibrio del sistema e rappresentarli in un piano  $(p, x)$ .  
 b) Discutere, per tutti i  $p > 0$ , la stabilità degli stati di equilibrio determinati al punto a).

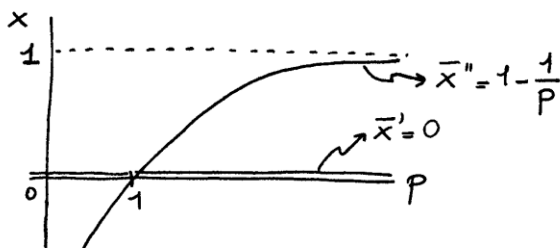
**Soluzione** [se necessario proseguire sul retro]:

a) calcolo equilibri:

$$\dot{x} = 0 \Rightarrow -x + px(1-x) = 0$$

$$\hookrightarrow \bar{x}' = 0$$

$$-1 + p(1-x) = 0 \Rightarrow \bar{x}'' = 1 - \frac{1}{p}, \quad \bar{x}'' > 0 \text{ se } p > 1$$



b) Jacobiano:  $J = \frac{\partial f}{\partial x} = -1 + p - 2px$

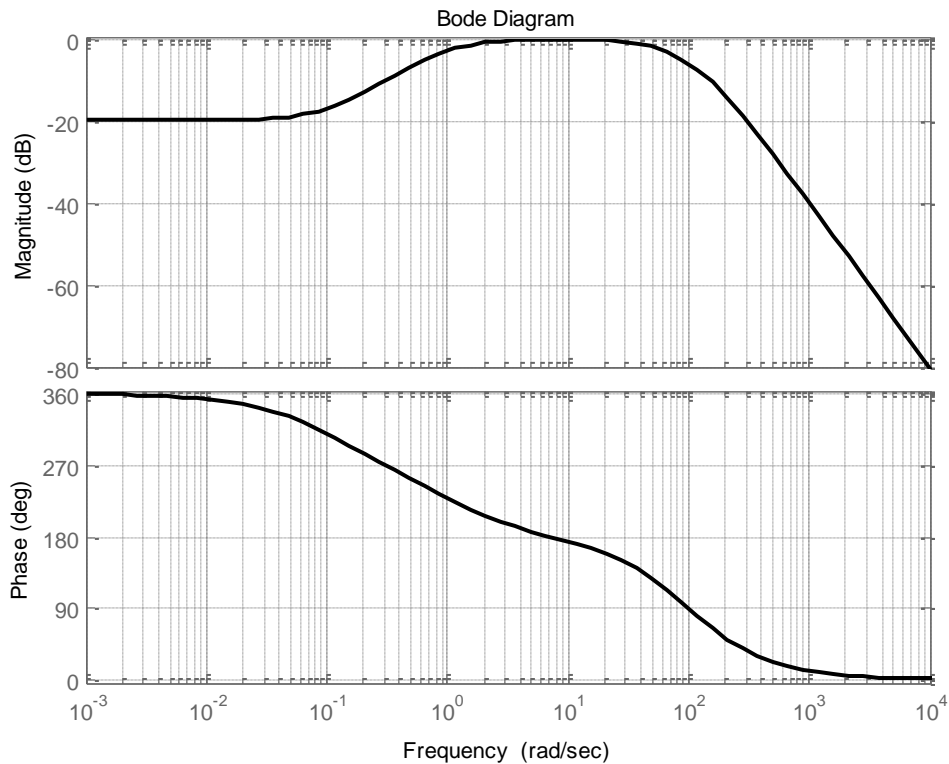
$$J|_{\bar{x}'=0} = -1 + p, \quad \text{asint. stabile se } p < 1 \\ \text{instabile se } p > 1$$

$$J|_{\bar{x}''=1-\frac{1}{p}} = 1 - p, \quad \text{instabile se } p < 1 \\ \text{asint. stabile se } p > 1$$

Per  $p=1$ :  $\bar{x}' = \bar{x}'' = 0$ , ma  $J|_{\bar{x}'} = J|_{\bar{x}''} = 0$  non permette di discutere la stabilità;

Per  $p=1$  il sistema diventa:  $\dot{x} = -x^2$ , quindi  $x \rightarrow 0$  se  $x(0) > 0$  ma  $x \rightarrow -\infty$  se  $x(0) < 0 \Rightarrow \bar{x}$  è instabile.

3) Mediante esperimenti su un circuito elettrico si sono ricavati i seguenti diagrammi di Bode del modulo e della fase (nota bene: la scala usata per la fase è del tutto equivalente a quella usuale:  $360^\circ=0^\circ$ ,  $270^\circ= -90^\circ$ , ...).



- a) Determinare una funzione di trasferimento compatibile con i diagrammi di Bode.  
 b) Determinare, ricavando dai diagrammi di Bode le informazioni necessarie, l'uscita a transitorio esaurito quando

$$u(t) = -10 + \sin(0.3t) + \sin\left(100t - \frac{\pi}{8}\right)$$

- c) Determinare, in modo qualitativo, la risposta allo scalino e la risposta all'impulso, discutendo anche il tempo di risposta del sistema.

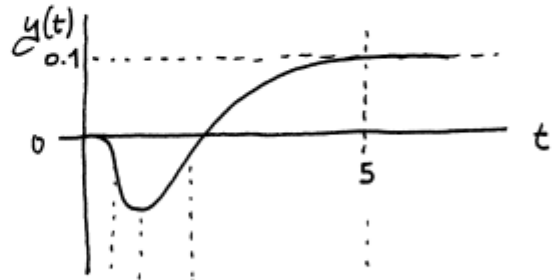
---

**Soluzione** [se necessario proseguire sul retro]:

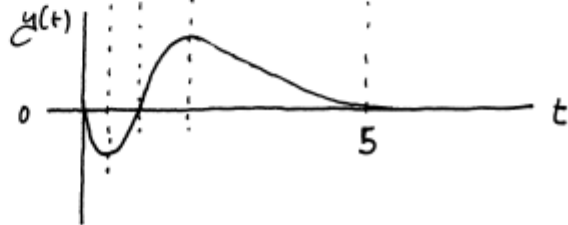
a)  $0.1 \frac{(1-10s)}{(1+s)(1+0.01s)^2} = G(s)$  , esternamente stabile

b)  $y(t) = -10 \cdot G(0) + |G(i0.3)| \sin(0.3t + \angle G(i0.3))$   
 $+ |G(i100)| \sin(100t - \frac{\pi}{8} + \angle G(i100)) =$   
 $= -1 + \underbrace{0.3 \cdot 16}_{\approx 10dB} \sin(0.3t - \frac{\pi}{2}) + \underbrace{0.501}_{\approx -6dB} \sin(100t - \frac{\pi}{8} - \frac{3}{2}\pi)$

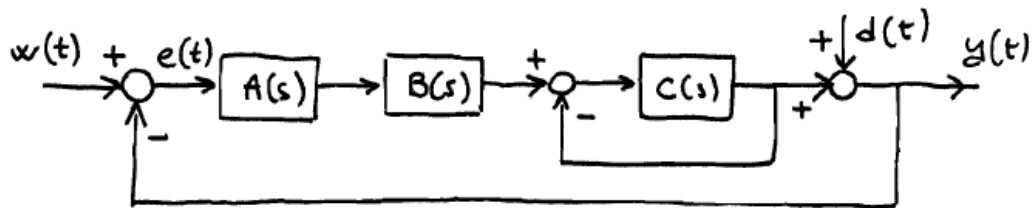
c)  $u(t) = sca(t)$   
 $\Gamma = 2 \quad y(0) = \dot{y}(0) = 0$   
 $\ddot{y}(0) = -\frac{1}{10^4} = -10^{-4} < 0$   
 $y_{\infty} = G(0) = 0.1$   
 $T_R \approx 5T_d = 5$



risposta  
all'impulso,  
ottenuta graficamente  
per derivazione



4) Si consideri il sistema in figura, in cui  $B(s) = (1 - s)/(s + 1)$  e  $C(s) = 1/s$ .



a) Determinare una possibile funzione di trasferimento per il blocco  $A(s)$ , contenente 1 polo e 1 zero, affinché il sistema risulti asintoticamente stabile con un margine di fase di circa  $90^\circ$ , e l'errore  $e(t)$  a regime a fronte di ingressi costanti sia nullo.

b) Stimare, anche in modo approssimato, la banda del sistema e il suo tempo di risposta.

c) Determinare, anche in modo approssimato, l'ampiezza dell'errore a regime dovuto a un disturbo  $d(t) = 0.1 \sin(10t)$ .

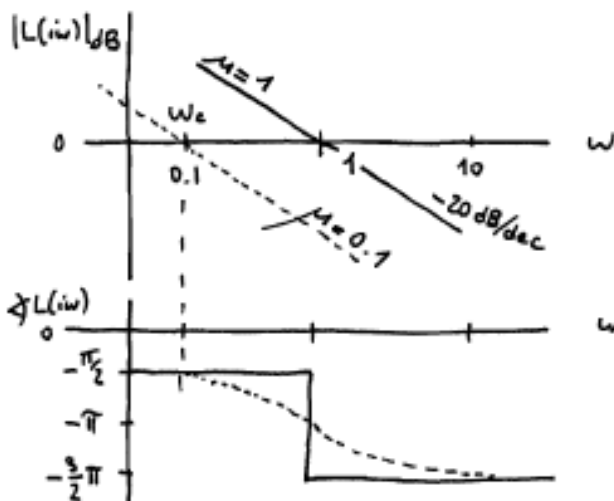
**Soluzione** [se necessario proseguire sul retro]:

a) Per avere  $e_w(\infty) = e_d(\infty) = 0$  la  $L(s)$  deve contenere un integratore, quindi:

$$A(s) = \frac{\mu}{s}(1+s\tau) \Rightarrow L(s) = \frac{\mu}{s}(1+s\tau) \frac{1-s}{1+s} \quad \left( \frac{1}{1+s} \right) \rightarrow C(s) \text{ retroaz.}$$

Pongo  $\tau=1$ , quindi  $L(s) = \frac{\mu}{s} \frac{1-s}{1+s}$ .

Applico il criterio di Bode ( $L(s)$  non ha poli con  $\text{Re}(p_i) > 0$ ):



Ponendo  $\mu=0.1$  si ottiene:

$$\omega_c = 0.1 \quad \varphi_c \approx -\frac{\pi}{2}$$

$$\varphi_m \approx \pi - \frac{\pi}{2} = \frac{\pi}{2}$$

$$b) \text{BP} = \left\{ \omega : 0 < \omega < \omega_c \right\} \\ = \left\{ \omega : 0 < \omega < 0.1 \right\}$$

$$T_R \approx \frac{5}{\omega_c} = 50$$

c) La frequenza  $\omega = 10$  è abbondantemente al di fuori della banda passante del sistema retroazionato  $H = L/(1+L)$ . Quindi  $|H(i10)| \approx 0 \text{ dB} = 1$  e  $e(t) = 0.1 \sin(10t + \varphi)$ .

5) Con riferimento al sistema dinamico lineare  $(A, b, c, d)$ , si definiscano i concetti di sistema asintoticamente stabile, semplicemente stabile, instabile, sulla base del movimento libero del sistema.

6) Si consideri un sistema lineare asintoticamente stabile, con costante di tempo dominante  $T_d = 3$  secondi. Se al sistema viene applicato l'ingresso  $u(t) = 10 \sin(2t)$ , a regime

- [1] l'uscita vale 0, qualunque sia il sistema
- [2] l'uscita vale 0, se e solo se il sistema ha guadagno  $\mu = 0$
- [3] l'uscita è una sinusoide di pulsazione  $\omega = 2$ , per ogni  $x(0)$
- [4] l'uscita è una sinusoide di pulsazione  $\omega = 2\pi/2$ , per ogni  $x(0)$

(scegliere - e motivare - la risposta corretta)

7) Illustrare i comandi Matlab per simulare l'andamento dell'uscita del sistema dinamico

$$\begin{aligned} x(t+1) &= \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ 2 & 0.5 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) &= [2 \quad -1] x(t) + 3u(t) \end{aligned}$$

partendo dalla condizione iniziale  $x(0) = [-1 \quad 2]^T$ , su un orizzonte di  $T = 10$  unità di tempo, con ingresso costante  $u = 2$ .

**Risposte ai quesiti 5-6-7 [se necessario proseguire sul retro]:**

5)

$A$  è asintoticamente stabile se il mov. libero  $\rightarrow 0 \quad \forall x(0)$ .

$A$  è semplicemente stabile se il mov. libero è limitato  $\forall x(0)$  ma, per qualche  $x(0)$ , non tende a 0.

$A$  è instabile se il mov. libero è illimitato per qualche  $x(0)$ .

6)

Per il teorema della risposta in frequenza, applicando un ingresso sinusoidale a un sistema asintoticamente stabile otteniamo, a transitorio esaurito, un'uscita sinusoidale della medesima frequenza, qualunque sia  $x(0)$ . Quindi la risposta corretta è la [3].

7)

```
sys = ss([-1, 1; 2, 0.5], [1; 0], [2, -1], 3, 1);
lsim(sys, 2 * ones(10, 1), 0:10, [-1; 2])
```