



POLITECNICO MILANO 1863

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Corso di laurea in Ingegneria Matematica – Prof. C. Piccardi
Appello del 11/1/2019

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) In una popolazione di insetti ciascun individuo vive esattamente 3 settimane. Alla fine della seconda settimana di vita avviene la riproduzione, durante la quale ogni individuo depone in media f uova. La probabilità di sopravvivenza nella prima settimana di vita vale 0.001, nelle successive due settimane vale 0.1.

- Descrivere la popolazione con un modello a classi d'età.
- Discutere la stabilità del sistema al variare di $f > 0$.
- Discutere l'esistenza di oscillazioni nel movimento libero.
- Introdurre nel modello una variabile d'ingresso che descriva l'immigrazione di adulti (seconda e terza classe d'età) dall'esterno, supponendo gli adulti immigrati si distribuiscano alla pari nelle due classi d'età relative, e una variabile di uscita che rappresenti il numero di uova deposte.
- Determinare la funzione di trasferimento e il modello ingresso/uscita in forma di predizione.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

a) $x_i(t) = n.$ individui che compie i settimane all'istante t

$$x_1(t+1) = 0.001 f x_2(t)$$

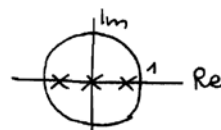
$$x_2(t+1) = 0.1 x_1(t)$$

$$x_3(t+1) = 0.1 x_2(t)$$

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

b) $\Delta_A(\lambda) = \lambda (\lambda^2 - 10^{-4}f)$

$$\sigma_A = \{ 0, \pm 10^{-2}\sqrt{f} \}$$



$$A \text{ asint. stabile} \Leftrightarrow 10^{-2}\sqrt{f} < 1 \Leftrightarrow f < 10^4$$

A instabile

$$\Leftrightarrow f > 10^4$$

A semplic. stabile

$$\Leftrightarrow f = 10^4$$

(gli autovalori con $|\lambda|=1$ sono semplici)

$\exists \lambda$ reale $< 0 \Rightarrow$ oscillazioni nel movimento libero

c) $A = \begin{vmatrix} 0 & 10^{-3}f & 0 \\ 0.1 & 0 & 0 \\ 0 & 0.1 & 0 \end{vmatrix} \quad b = \begin{vmatrix} 0 \\ 0.5 \\ 0.5 \end{vmatrix}$

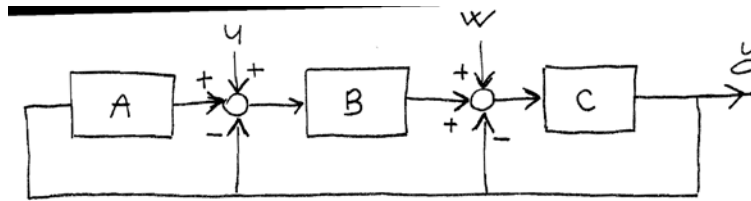
$$c = \begin{vmatrix} 0 & f & 0 \end{vmatrix}$$

d) $\left. \begin{array}{l} z x_1 = 10^{-3} f x_2 \\ z x_2 = 0.1 x_1 + 0.5 u \\ z x_3 = 0.1 x_2 + 0.5 u \\ y = f x_2 \end{array} \right\} \Rightarrow G(z) = \frac{0.5 f z}{z^2 - 10^{-4} f}$

$$y(t) = 10^{-4} f y(t-2) + 0.5 f (u(t-1))$$

(NB: perdita di grado in $G(z)$, poiché x_3 non influenza y né direttamente né indirettamente)

2) Si consideri il sistema in figura, in cui il blocco B ha funzione di trasferimento $B(s) = 1/(s + 2)$, il blocco C è un integratore, e il blocco A moltiplica per 2 il segnale d'ingresso.

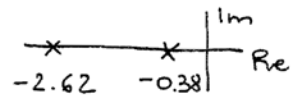


- Determinare le funzioni di trasferimento tra i due ingressi u e w e l'uscita y .
- Discutere la stabilità delle funzioni di trasferimento determinate al punto precedente.
- Determinare (qualitativamente) l'andamento dell'uscita a fronte degli ingressi $u(t) = sca(t)$ e $w(t) = -sca(t - 15)$.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

$$\begin{aligned}
 \text{a) } y &= C(w - y + B(u - y + Ay)) \\
 y(1 + C + CB - CBA) &= BCu + Cw \\
 \frac{y}{C} &= \underbrace{\frac{BC}{1 + C + CB - CBA}}_{G(s)} u + \underbrace{\frac{C}{1 + C + CB - CBA}}_{H(s)} w \\
 G(s) &= \frac{\frac{1}{s(s+2)}}{1 + \frac{1}{s} - \frac{1}{s(s+2)}} = \frac{1}{s^2 + 3s + 1} \\
 H(s) &= \frac{\frac{1}{s}}{1 + \frac{1}{s} - \frac{1}{s(s+2)}} = \frac{s+2}{s^2 + 3s + 1}
 \end{aligned}$$

b) poli: $s = \frac{-3 \pm \sqrt{9-4}}{2} = \frac{-3 \pm \sqrt{5}}{2}$



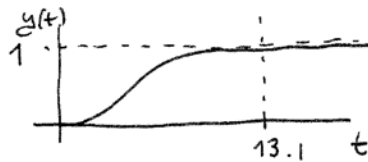
G e H sono asintoticamente stabili,
 poli reali, $T_D \approx 2.6$, $T_R \approx 13.1$

c) Risposta allo scalino di G(s):

$$\begin{aligned} y_\infty &= G(0) = 1 \\ y(0) &= 0 \\ \dot{y}(0) &= 0 \end{aligned} \left. \vphantom{\begin{aligned} y_\infty \\ y(0) \\ \dot{y}(0) \end{aligned}} \right\} r=2$$

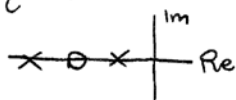
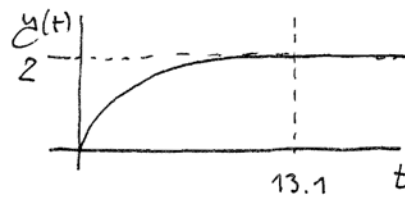
$$\ddot{y}(0) = 1 > 0$$

No estremi



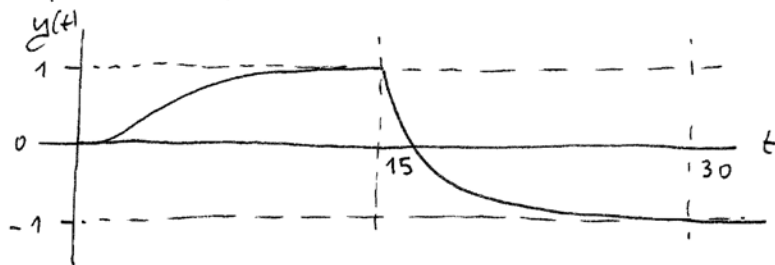
Risposta allo scalino di H(s):

$$\begin{aligned} y_\infty &= H(0) = 2 \\ y(0) &= 0 \\ \dot{y}(0) &= 1 > 0 \end{aligned} \left. \vphantom{\begin{aligned} y_\infty \\ y(0) \\ \dot{y}(0) \end{aligned}} \right\} r=1$$



1 zero bene inquadrato,
 \Rightarrow NO estremi

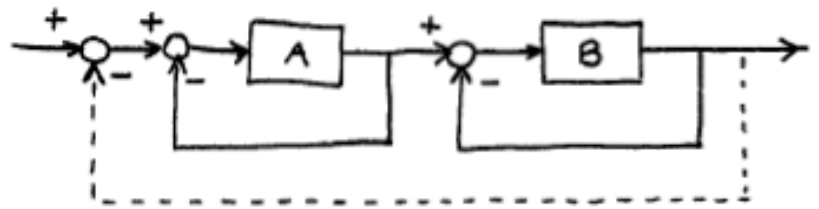
Risposta complessiva:



3) Si consideri il sistema a tempo continuo rappresentato in figura, in cui il blocco A è un integratore ed il blocco B è descritto dal modello I/O

$$\ddot{y}_B + 2\dot{y}_B + 11y_B = \dot{u}_B.$$

Si consideri dapprima il sistema SENZA il collegamento tratteggiato:



a) Verificare che il sistema è asintoticamente stabile.

b) Determinare il tempo di risposta e discutere l'eventuale presenza di oscillazioni nel movimento libero.

Si consideri ora il sistema CON il collegamento tratteggiato:

c) Determinare la funzione di trasferimento complessiva del sistema, esprimendola in funzione delle funzioni di trasferimento G_A e G_B dei blocchi A e B.

d) Discutere la stabilità del sistema.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

Traccia della soluzione:

a) Indicando con R_A (risp. R_B) la retroazione unitaria di A (risp. B), il sistema è formato dalla cascata di R_A e R_B . Quindi sarà asintoticamente stabile se e solo se lo sono R_A e R_B .

$$R_A: G_{RA} = \frac{G_A}{1+G_A} = \frac{1/s}{1+1/s} = \frac{1}{1+s} \quad s = -1 : \text{asint. stabile}$$

$$R_B: G_{RB} = \frac{G_B}{1+G_B} = \frac{s}{s^2+2s+11} \bigg/ \left(1 + \frac{s}{s^2+2s+11}\right) = \frac{s}{s^2+3s+11}$$

$$s = \frac{-3 \pm \sqrt{9-44}}{2} = -\frac{3}{2} \pm i \frac{\sqrt{35}}{2}$$

asint. stabile

Il sistema è quindi asintoticamente stabile.

b) \exists poli complessi $\Rightarrow \exists$ oscillazioni

$$\lambda_{dom} = -1 : T_D = 1 \quad T_R \approx 5T_D = 5$$

$$c) G = \frac{G_{RA} G_{RB}}{1 + G_{RA} G_{RB}} = \frac{\frac{G_A G_B}{(1+G_A)(1+G_B)}}{1 + \frac{G_A G_B}{(1+G_A)(1+G_B)}} = \frac{G_A G_B}{1 + G_A + G_B + 2G_A G_B}$$

$$d) G = \frac{\frac{1}{s} \cdot \frac{s}{s^2+2s+11}}{1 + \frac{1}{s} + \frac{s}{s^2+2s+11} + \frac{2}{s^2+2s+11}} ; \text{svolgendo i calcoli, otteniamo}$$

$$G(s) = \frac{N(s)}{D(s)}, \text{ con}$$

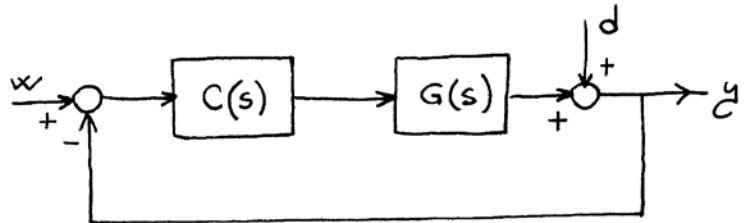
$$D(s) = s^3 + 4s^2 + 15s + 11$$

$$\text{Hurwitz: } H = \begin{vmatrix} 4 & 1 & 0 \\ 11 & 15 & 4 \\ 0 & 0 & 11 \end{vmatrix} \quad \begin{array}{l} 4 > 0 \text{ ok} \\ 4 \cdot 15 - 1 \cdot 11 > 0 \text{ ok} \\ 11(4 \cdot 15 - 1 \cdot 11) > 0 \text{ ok} \end{array}$$

Anche questo sistema è asintoticamente stabile.

4) Si consideri il sistema di controllo in figura, in cui

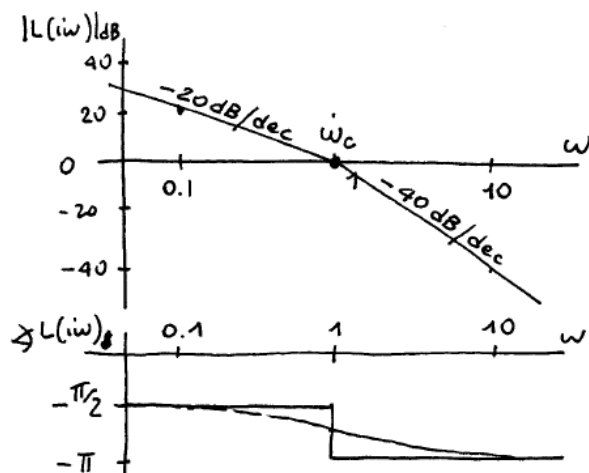
$$C(s) = \frac{0.1}{s} \quad G(s) = \frac{10}{s+1}$$



- a) Discutere la stabilità del sistema di controllo, determinando il valore della pulsazione critica e del margine di fase.
 b) Determinare (anche in modo approssimato) la banda passante ed il tempo di risposta del sistema di controllo.
 c) Determinare l'errore a regime quando $w(t) = sca(t)$, $d(t) = 0.5sca(t) + 0.1 \sin(0.1t)$.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

a) $L(s) = C(s)G(s) = \frac{1}{s(s+1)}$



$$\omega_c \cong 1$$

$$\varphi_c \cong -135^\circ$$

$$\rho_m = 180^\circ - |\varphi_c| \cong 45^\circ > 0$$

Il sistema di controllo è asintoticamente stabile.

b) $BP \cong (0, \omega_c) = (0, 1)$

$$T_{RISP} \cong 5 \frac{1}{\omega_c} = 5$$

c) Poiché $L(s)$ contiene un integratore (cioè e^{-} di tipo $g=1$), riferimento e disturbo costanti danno luogo a errore a regime NULLO. Si tratta quindi di analizzare solo l'effetto di

$$d(t) = 0.1 \sin(0.1t)$$

$$H_{d \rightarrow e} = -\frac{1}{1+L} \quad |H(i\omega)| = \frac{1}{|1+L(i\omega)|} \cong \begin{cases} 1 = 0\text{dB}, & \text{se } |L(i\omega)| \gg 1 \\ \frac{1}{|L(i\omega)|} = -|L(i\omega)|_{\text{dB}}, & \text{se } |L(i\omega)| \ll 1 \end{cases}$$

Quindi

$$e(t) \cong 0.1 \frac{1}{|L(i0.1)|} \sin(0.1t + \varphi) = 0.01 \sin(0.1t + \varphi)$$

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(14, 1), 0:10, [-1; 2])
```