

# COMPITO DI TEORIA DEI SISTEMI

## 7 Febbraio 2001

**Esercizio 1.** Si consideri il seguente sistema dinamico lineare a tempo continuo:

$$\begin{aligned}\dot{x}(t) &= Fx(t) + Gu(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 2 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) &= Hx(t) = [1 \quad 0 \quad 1]x(t), \quad t \geq 0.\end{aligned}$$

- i) Si progetti, se possibile, un controllo in retroazione dallo stato in modo tale che il risultante sistema retroazionato abbia solo i modi  $e^{-t}$  e  $e^{-2t}$ ;
- ii) si progetti, se possibile, un controllo in retroazione dall'uscita, in modo tale che il sistema retroazionato sia asintoticamente stabile.

**Esercizio 2.** Dato il sistema a tempo continuo

$$\begin{aligned}\dot{x}_1(t) &= -ax_1(t) + x_1(t)x_2(t), \\ \dot{x}_2(t) &= (1-a)[x_1(t) + x_2(t)] - x_2^2(t),\end{aligned}$$

con  $a$  parametro reale

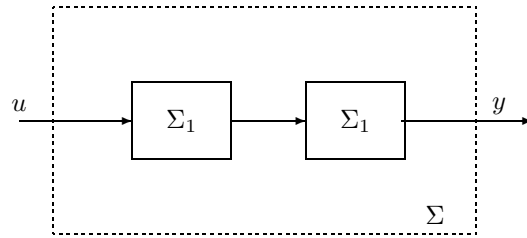
- i) si determinino, al variare di  $a$ , i punti di equilibrio del sistema;
- ii) si studi la stabilità, al variare di  $a$ , dei punti di equilibrio determinati al punto i) attraverso il metodo di linearizzazione;
- iii) per i valori critici del parametro  $a$ , si studi la stabilità dell'equilibrio nell'origine attraverso l'analisi delle traiettorie.

**Esercizio 3.** Si consideri il sistema lineare a tempo discreto descritto dalla seguente terna di matrici:

$$F = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \quad H = [2 \quad 1] \quad G = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}.$$

- i) Si supponga di misurare, per  $k \geq 1$  fissato, le uscite  $y(0), y(k), y(2k), \dots$ . Si calcoli, se possibile,  $x(0)$ .
- ii) Si supponga di misurare, per  $k \geq 1$  fissato, le uscite  $y(1), y(k+1), y(2k+1), \dots$ . Si calcoli, se possibile,  $x(0)$ .

**Teoria 1.** Si consideri il seguente sistema dinamico lineare a tempo continuo  $\Sigma$  ottenuto dalla connessione in serie, come mostrato in figura, di due copie del sistema SISO a tempo continuo  $\Sigma_1 = (F_1, g_1, H_1)$ , realizzazione minima della sua funzione di trasferimento.



Si dimostri che

- i) se  $\Sigma_1$  è asintoticamente stabile allora  $\Sigma$  è asintoticamente stabile;
- ii) se  $\Sigma_1$  è semplicemente stabile ma non asintoticamente stabile, allora il sistema  $\Sigma$  è instabile.

**Teoria 2.** Si dimostri il criterio di asintotica stabilità di Lyapunov per sistemi non lineari a tempo continuo (ipotizzando di aver già dimostrato la parte relativa alla stabilità semplice).

## SOLUZIONI

**Esercizio 1.** i) [4 punti] Osserviamo, preliminarmente, che il sistema è raggiungibile con indici di Kronecker  $k_1 = 2$  e  $k_2 = 1$ . Poichè la richiesta sui modi si traduce nella richiesta di avere polinomio minimo  $\psi_1(s) = (s+1)(s+2)$  (mentre il secondo polinomio  $\psi_2(s)$  può essere indifferentemente  $s+1$  o  $s+2$  - l'unico vincolo infatti è di grado e di divisibilità), è evidente che comunque scelto  $\psi_2(s)$  tra le due possibili scelte, in base al teorema di Rosenbrock, parte di sintesi, il controllore  $K$  che consegue questo risultato esiste. Poniamo, ad esempio,  $\psi_2(s) = s+1$ . Osserviamo che se restringiamo il nostro campo di scelta e attribuiamo alla matrice  $F + GK$  la seguente struttura

$$F + GK = \begin{bmatrix} * & * & 0 \\ 2 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{bmatrix},$$

e imponiamo ai coefficienti attualmente indicati con l'asterisco dei valori tali per cui il polinomio caratteristico del blocco

$$\begin{bmatrix} * & * \\ 2 & 2 \end{bmatrix},$$

sia pari a  $(s+1)(s+2)$ , certamente otterremo il risultato desiderato. A tal fine, è sufficiente che

$$\begin{bmatrix} * & * \\ 2 & 2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -5 & -6 \\ 2 & 2 \end{bmatrix}.$$

Riassumendo:

$$F + GK = \begin{bmatrix} -5 & -6 & 0 \\ 2 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{bmatrix}$$

si ottiene prendendo

$$K = \begin{bmatrix} -6 & -6 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

e porta al risultato richiesto.

ii) [3 punti] Consideriamo le equazioni del controllo in retroazione dall'uscita. Se  $K'$  è matrice del controllo in retroazione dall'uscita, ovvero

$$y(t) = v(t) + K'y(t),$$

$v(t)$  la componente autonoma dell'ingresso, allora la matrice del controllo in retroazione con riferimento allo stato è  $K = K'H$ . Posto allora  $K' = \begin{bmatrix} a \\ b \end{bmatrix}$ , si ha

$$K = K'H = \begin{bmatrix} a \\ b \end{bmatrix} [1 \quad 0 \quad 1] = \begin{bmatrix} a & 0 & a \\ b & 0 & b \end{bmatrix}.$$

La matrice  $F + GK = F + GK'H$  del sistema retroazionato è

$$F + GK'H = \begin{bmatrix} 1+a & 0 & a-1 \\ 2 & 2 & 0 \\ b & 0 & b-1 \end{bmatrix}.$$

È evidente, allora, che per ogni scelta di  $a$  e  $b$ , parametri reali, la matrice  $F + GK'H$  avrà come autovalore 2 che è instabile, e quindi non esistono controllori stabilizzanti dalla sola uscita.

**Esercizio 2.** i) [3 punti] I punti di equilibrio  $\mathbf{x}_e = (x_{1e}, x_{2e})$  sono le soluzioni del sistema di equazioni

$$\begin{aligned} 0 &= -ax_{1e} + x_{1e}x_{2e} = x_{1e}(-a + x_{2e}) \\ 0 &= (1-a)(x_{1e} + x_{2e}) - x_{2e}^2. \end{aligned}$$

La prima equazione ha soluzioni 1)  $x_{1e} = 0$  e 2)  $x_{2e} = a$ . Sostituendo  $x_{1e} = 0$  nella seconda equazione si ottiene  $0 = (1-a)x_{2e} - x_{2e}^2 = x_{2e}(1-a-x_{2e})$ , le cui soluzioni sono  $x_{2e} = 0$  e  $x_{2e} = 1-a$ .

Sostituendo, invece,  $x_{2e} = a$  nella seconda equazione si ottiene  $0 = (1-a)(x_{1e} + a) - a^2 = (1-a)x_{1e} + a(1-2a)$ , che è priva di soluzioni per  $a = 1$  ed ha soluzione  $x_{1e} = [a(1-2a)]/(a-1)$  per  $a \neq 1$ .

Riassumendo, abbiamo:

- per  $a \neq 1$ ,  $(0, 0)$ ,  $(0, 1-a)$  e  $\left(\frac{a(1-2a)}{a-1}, a\right)$ ;
- per  $a = 1$ ,  $(0, 0)$ .

ii) [4 punti] La matrice del sistema linearizzato nell'intorno di un arbitrario punto di equilibrio  $(x_{1e}, x_{2e})$  è:

$$F_{(x_{1e}, x_{2e})} = \frac{\partial f}{\partial x} \Big|_{(x_{1e}, x_{2e})} = \begin{bmatrix} -a + x_{2e} & x_{1e} \\ 1-a & 1-a-2x_{2e} \end{bmatrix}.$$

Pertanto, in corrispondenza all'origine si ottiene la matrice

$$F_{(0,0)} = \begin{bmatrix} -a & 0 \\ 1-a & 1-a \end{bmatrix},$$

il cui autovalore è  $-a$  e  $1-a$ . Tale matrice ha tutti gli autovalori nel semipiano sinistro aperto se e solo se  $-a < 0$  e  $1-a < 0$ , pertanto se e solo se  $a > 1$ .  $a < 1$  è situazione di instabilità per il linearizzato e per il non lineare, mentre il caso  $a = 1$  è indecidibile.

In corrispondenza al punto di equilibrio  $(0, 1-a)$  si ottiene la matrice

$$F_{(0,1-a)} = \begin{bmatrix} 1-2a & 0 \\ 1-a & -1+a \end{bmatrix},$$

il cui autovalore è  $1-2a$  e  $-1+a$ . Tale matrice ha tutti gli autovalori nel semipiano sinistro aperto se e solo se  $1-2a < 0$  e  $-1+a < 0$ , pertanto se e solo se  $1/2 < a < 1$ . Per valori di  $a$  esterni all'intervallo  $[1/2, 1]$  c'è una situazione di instabilità per il linearizzato e per il non lineare, mentre i casi  $a = 1/2, 1$  sono indecidibili.

Infine, in corrispondenza al punto di equilibrio  $\left(\frac{a(1-2a)}{a-1}, a\right)$  si ottiene la matrice

$$F_{\left(\frac{a(1-2a)}{a-1}, a\right)} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{a(2a-1)}{1-a} \\ 1-a & 1-3a \end{bmatrix},$$

il cui polinomio caratteristico è  $s(s-1+3a) - a(2a-1) = s^2 + (3a-1)s + a(1-2a)$ . In base alla regola dei segni di Cartesio, questo polinomio ha tutti gli zeri in  $\text{Re}(s) < 0$  se e solo se sono simultaneamente verificate  $3a-1 > 0$  e  $a(1-2a) > 0$ , ovvero  $1/3 < a < 1/2$ . Per valori di  $a$  esterni all'intervallo  $[1/3, 1/2]$  il punto è instabile, per  $a = 1/3, 1/2$  il criterio di linearizzazione non permette di dire nulla.

iii) [3 punti] Per l'origine l'unico valore critico del parametro è  $a = 1$ . Per tale valore del parametro il sistema diventa

$$\begin{aligned} \dot{x}_1(t) &= -x_1(t) + x_1(t)x_2(t), \\ \dot{x}_2(t) &= -x_2^2(t). \end{aligned}$$

Dalla seconda equazione è immediato rendersi conto che eventuali perturbazioni attorno all'origine che portino lo stato del sistema in un punto vicino a piacere all'origine, ma con coordinata  $x_2(0) < 0$ , innesca un meccanismo di allontanamento della coordinata  $x_2$  dal valore nullo. Pertanto si ha instabilità.

**Esercizio 3.** i) [2 punti] È immediato rendersi conto del fatto che  $F^k = F$  per ogni  $k$  intero maggiore o uguale a 1. Pertanto,  $y(k) = y(2k) = \dots = HFx(0)$ , per ogni  $k \geq 1$ . Da ciò segue che la sola conoscenza di  $y(0)$  e di  $y(k)$  per un fissato  $k \geq 1$  permette di impostare l'equazione

$$\begin{bmatrix} y(0) \\ y(k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} H \\ HF \end{bmatrix} x(0) = \begin{bmatrix} 2 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} x(0),$$

la cui soluzione  $x(0)$  è sempre univocamente determinata. Dunque

$$x(0) = \begin{bmatrix} 1/2 & -1/2 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y(0) \\ y(k) \end{bmatrix}.$$

ii) [2 punti] In questo caso poichè, per lo stesso ragionamento di prima (i.e.,  $F^k = F$  per ogni  $k \geq 1$ ), conoscere la successione  $y(1), y(k+1), y(2k+1), \dots$ ,  $k$  intero positivo fissato, equivale a conoscere la successione costante  $HFx(0), HFx(0), \dots$ , è chiaro che dalla successione data di uscite posso solo determinare il valore di

$$HFx(0) = [0 \quad 1] x(0),$$

ovvero la seconda componente dello stato iniziale. Pertanto non è possibile ricostruire esattamente il valore vero di  $x(0)$ .

**Teoria 1.** i) [2 punti] La matrice  $F$  del sistema serie, in questo caso, non è altro che

$$F = \begin{bmatrix} F_1 & 0 \\ g_1 H_1 & F_1 \end{bmatrix}.$$

pertanto è ovvio che se  $\Sigma_1$  è asintoticamente stabile, ovvero la matrice  $F_1$  ha tutti gli autovalori a parte reale minore di zero, allora anche la matrice  $F$  ha tutti gli autovalori a parte reale minore di zero, e quindi  $\Sigma$  è asintoticamente stabile.

ii) [4 punti] Osserviamo, innanzitutto che, dal momento che  $\Sigma_1$  è un sistema raggiungibile, la matrice  $F_1$  è una matrice ciclica e quindi presenta un solo miniblocco per ogni autovalore. Pertanto, condizione necessaria affinché  $\Sigma_1$  sia semplicemente stabile è che ad ogni autovalore di  $F_1$  a parte reale nulla venga associato (nella forma di Jordan complessa) un unico miniblocco di Jordan di dimensione 1. Dall'ipotesi di raggiungibilità di  $\Sigma_1$  e dall'assenza di cancellazioni incrociate, segue che  $\Sigma$  è raggiungibile da un solo ingresso, e quindi anche la matrice  $F$  di  $\Sigma$  risulta ciclica. Ma allora, se  $\lambda$  è un autovalore di  $F_1$  a parte reale nulla (e molteplicità unitaria), esso è autovalore di molteplicità due della matrice  $F$ , a cui viene associato, nella forma di Jordan della matrice  $F$ , un unico miniblocco di dimensione 2. Ciò significa che a tale autovalore sono associati, per il sistema  $\Sigma$ , due modi, di cui uno necessariamente divergente. Pertanto, il sistema  $\Sigma$  è instabile.

**Teoria 2.** [5 punti] Si veda il libro di testo "Appunti di Teoria di Sistemi" di E.Fornasini e G.Marchesini, al capitolo sulla stabilità.