

Model reduction

(materiale di approfondimento)

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Gramiano di controllabilità

$$W_c(k) \triangleq \sum_{j=0}^k A^j B B' (A')^j$$

Gramiano di controllabilità
per sistemi a tempo discreto

Teorema: $W_c(k)$ è non singolare per qualche $k < \infty \Leftrightarrow \text{rank } R = n$,
dove R è la matrice di raggiungibilità della coppia (A, B)

Dim: (\Leftarrow) Poiché $\text{rank } R = n \Rightarrow RR' > 0$, il gramiano $W_c(n-1) = RR'$ è
non singolare

Dim: (\Rightarrow) Se per assurdo $\text{rank } R < n$, per il teorema di Hamilton-Cayley
 $\text{rank } R_k < n$ per ogni k , e quindi $W_c(k) = R_k R_k'$ avrebbe rango minore di n
per ogni k , il che è assurdo.

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Gramiano di controllabilità

- Nota: Nel controllo a minima energia, la sequenza di ingressi ottima è $U = R'(RR')^{-1}x(0)$. Il corrispondente costo ottimo è

$$\sum_{k=0}^{n-1} u^2(k) = U'U = x'(0)(RR')^{-T}RR'(RR')^{-1}x(0) = x'(0)W_c^{-1}(n-1)x(0)$$

- Nell'ipotesi in cui A sia as. stabile, definiamo $W_c \triangleq \sum_{j=0}^{\infty} A^j BB'(A')^j$. Il costo $x'(0)W_c^{-1}x(0)$ rappresenta il costo minimo di ingresso necessario per portare lo stato a zero asintoticamente, partendo dalla condizione iniziale $x(0)$. (in Matlab: `Wc = GRAM(SYS, 'c')`)
- Il gramiano di controllabilità W_c soddisfa l'equazione

$$W_c = AW_c A' + BB'$$

Equazione di Lyapunov
a tempo discreto

(in Matlab: `Wc=dlyap(A,B*B')`)

infatti: $AW_c A' = A \sum_{j=0}^{\infty} A^j BB'(A')^j A = \sum_{j=1}^{\infty} A^j BB'(A')^j = W_c - BB'$

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Gramiano di osservabilità

$$W_o(k) \triangleq \sum_{j=0}^k (A')^j C' C A^j$$

Gramiano di osservabilità
per sistemi a tempo discreto

Per dualità è facile dimostrare che:

Teorema: $W_o(k)$ è non singolare per qualche $k < \infty \Leftrightarrow \text{rank } \Theta = n$,
dove Θ è la matrice di osservabilità della coppia (A, C)

- Nota: L'energia associata all'uscita di un sistema in evoluzione libera è

$$\sum_{j=0}^k \|y(j)\|^2 = \sum_{j=0}^k y'(j)y(j) = \sum_{j=0}^k x'(0)(A^j)'C'CA^j x(0) = x'(0)W_o(k)x(0)$$

- Nell'ipotesi in cui A sia as. stabile, definiamo $W_o \triangleq \sum_{j=0}^{\infty} (A^j)'C'CA^j$
(in Matlab: `W_o = GRAM(SYS, 'o')`)

- Il gramiano di osservabilità W_o soddisfa l'equazione di Lyapunov T.D.

$$W_o = A'W_o A + C'C$$

(in Matlab: `Wc=dlyap(A',C'*C)`)

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Gramiani per sistemi a tempo continuo

- Per i sistemi lineari a tempo continuo $\dot{x} = Ax + Bu$, $y = Cx$ valgono definizioni e risultati analoghi:

$$W_c(t) \triangleq \int_0^t e^{A\tau} B B' e^{A'\tau} d\tau, \quad W_o(t) \triangleq \int_0^t e^{A'\tau} C' C e^{A\tau} d\tau$$

Teorema:

(A, B) raggiungibile $\Leftrightarrow \exists t > 0$ t.che $\det W_c(t) \neq 0 \Leftrightarrow \text{rank}[B \ AB \ \dots \ A^{n-1}B] = n$

(A, C) osservabile $\Leftrightarrow \exists t > 0$ t.che $\det W_o(t) \neq 0 \Leftrightarrow \text{rank}[C; CA; \dots; CA^{n-1}] = n$

- Nell'ipotesi in cui A sia as. stabile, definiamo

$$W_c \triangleq \int_0^\infty e^{A\tau} B B' e^{A'\tau} d\tau, \quad W_o \triangleq \int_0^\infty e^{A'\tau} C' C e^{A\tau} d\tau$$

- I gramiani W_c , W_o soddisfano le eq. di Lyapunov a tempo continuo:

$$AW_c + W_c A' + BB' = 0$$

(in Matlab: `Wc=lyap(A,B*B')`
`=gram(sys,'c')`);

$$A'W_o + W_o A + C'C = 0$$

(in Matlab: `Wo=lyap(A',C'*C)`
`=gram(sys,'o')`);

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Realizzazione bilanciata

- Definizione:** una realizzazione in forma di spazio di stato di un sistema lineare si dice bilanciata se i gramiani W_c e W_o sono uguali e diagonali:

$$W_c = W_o = \Sigma, \quad \Sigma = \begin{bmatrix} \sigma_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \sigma_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & 0 & \sigma_n \end{bmatrix}$$

- Si dimostra che: dato un sistema (A, B, C, D) completamente raggiungibile e osservabile in forma non bilanciata, la trasformazione T che permette il bilanciamento è data dagli autovettori v_1, \dots, v_n di

$$W_{co} \triangleq W_c W_o = T^{-1} \Lambda T \quad (\text{prodotto gramiano})$$

dove $\Lambda = \begin{bmatrix} \lambda_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & 0 & \lambda_n \end{bmatrix}$, $\lambda_i = \sigma_i^2$, $T^{-1} = [v_1 \dots v_n]$

- Vantaggi di una realizzazione bilanciata: miglior condizionamento numerico del controllore/osservatore, individuazione dei modi eliminabili.

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Calcolo trasformazione di bilanciamento

- Hp: (A,B) compl. raggiungibile, (A,C) compl. osservabile, A as. stabile (se manca la completa ragg./osserv., si può effettuare una decomposizione di Gilbert-Kalman e tenere soltanto la parte ragg. e osservabile)

1. Calcolo dei gramiani (eq. di Lyapunov):

$$\begin{array}{ll} \text{TC: } AW_c + W_cA' + BB' = 0 & \text{TD: } W_c = AW_cA' + BB \\ A'W_o + W_oA + C'C = 0 & W_o = A'W_oA + C'C \end{array}$$

2. Fattorizzazione di Cholesky: $W_c = L_cL_c'$, $W_o = L_oL_o'$

(in Matlab: $L_c = \text{chol}(W_c)$) L_c e L_o sono matrici triangolari superiori

3. Decomposizione ai valori singolari (SVD): $L_o'L_c = U\Sigma V'$

(in Matlab: $[U, \text{Sigma}, V] = \text{svd}(L_o' * L_c)$)

U e V sono matrici unitarie ($U' = U^{-1}$, $V' = V^{-1}$), Σ è una matrice diagonale con elementi ≥ 0 ordinati in maniera decrescente

4. Calcolo matrice di trasformazione: $T = L_cV\Sigma^{-\frac{1}{2}}$, $T^{-1} = \Sigma^{-\frac{1}{2}}U'L_o'$

5. Cambio di coordinate: $\tilde{A} = T^{-1}AT$, $\tilde{B} = T^{-1}B$, $\tilde{C} = CT$, $\tilde{D} = D$

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Calcolo trasformazione di bilanciamento

- La matrice Σ^2 contiene gli autovalori di W_{co} :

$$\begin{aligned} W_{co} &= W_cW_o = L_cL_c'L_oL_o' = L_c(L_o'L_c)'L_o' = L_c(U\Sigma V')'L_o' \\ &= L_cV\Sigma U'L_o' = (L_cV\Sigma^{-\frac{1}{2}})\Sigma^2(\Sigma^{-\frac{1}{2}}U'L_o') = T\Sigma^2T^{-1} \end{aligned}$$

Tali autovalori sono ordinati decrescentemente: $\sigma_1 > \sigma_2 > \dots > \sigma_n > 0$

- Una procedura (leggermente più efficiente) per ricavare la matrice T viene descritta nell'articolo

A.J. Laub et al., "Computation of System Balancing Transformations and Other Applications of Simultaneous Diagonalization Algorithms", *IEEE Transactions on Automatic Control*, Vol. AC-32, n.2, Feb. 1987.

- Tale procedura è implementata nella routine Matlab BALREAL:
 $[\text{SYSb}, G, T_i, T] = \text{BALREAL}(\text{SYS})$ dove T è la matrice di trasformazione, $T_i = T^{-1}$, SYSb è il sistema trasformato secondo T, e $G = [\lambda_1 \dots \lambda_n]'$

Controllo Digitale - A. Bemporad - A.a. 2005/06

Calcolo trasformazione di bilanciamento

- Verifichiamo che nel nuovo sistema di coordinate $\tilde{W}_c = \Sigma$:

$$\begin{aligned}\tilde{W}_c &= \sum_{j=0}^{\infty} \tilde{A}^j \tilde{B} \tilde{B}' (\tilde{A}')^j = \sum_{j=0}^{\infty} (T^{-1}AT)^j (T^{-1}B)(T^{-1}B)' ((T^{-1}AT)')^j \\ &= T^{-1} \sum_{j=0}^{\infty} A^j BB' (A')^j (T^{-1})' = T^{-1} L_c L_c' (T^{-1})' \\ &= (T^{-1} L_c) (T^{-1} L_c)' = (\Sigma^{-\frac{1}{2}} U' L_o' L_c) (\Sigma^{-\frac{1}{2}} U' L_o' L_c)' \\ &= (\Sigma^{-\frac{1}{2}} U' U \Sigma V') (\Sigma^{-\frac{1}{2}} U' U \Sigma V')' = (\Sigma^{-\frac{1}{2}} \Sigma V') (\Sigma^{-\frac{1}{2}} \Sigma V')' \\ &= \Sigma^{-\frac{1}{2}} \Sigma \Sigma' \Sigma^{-\frac{1}{2}} = \Sigma\end{aligned}$$

- In maniera simile, si dimostra che nel nuovo sistema di coordinate $\tilde{W}_o = \Sigma$
- Nel nuovo sistema di coordinate, quindi, il sistema dinamico risulta perfettamente bilanciato