



# 随机系统的变结构控制<sup>1)</sup>

邓飞其 冯昭枢 刘永清

(华南理工大学自动控制工程系 广州 510641)

**摘要** 研究一般连续型 Itô 随机系统的变结构控制, 构造了滑动流形, 给出了变结构控制律, 并用算例示范了文中结果的应用方法.

**关键词** 随机系统, 滑动流形, 变结构控制, 均方稳定性.

## 1 引理

**引理1.** 若  $X, Y \in R^n, r > 0, P \in R^{n \times n}$  为正定或半正定, 则  $(rX - Y)^T(rX - Y) \geq 0$ , 即有不等式

$$2X^T PY \leq rX^T PX + \frac{1}{r}Y^T PY.$$

用  $\otimes$  表示 Kronecker 积<sup>[1]</sup>, 定义  $A \oplus A = I \otimes A + A \otimes I$ , 定义  $\Omega_n = \{P \mid P \in R^{n \times n}, P^T = P \geq 0\}$ . 易验证: 在 Frobenius 范数诱导的距离之下,  $\Omega_n$  是一个完备度量空间.

**引理2.** 若  $A \in R^{n \times n}$  稳定, 矩阵函数  $r(\cdot) : \Omega_n \rightarrow \Omega_n$  满足  $\forall P_1, P_2 \in \Omega_n$ ,

$$\|r(P_2) - r(P_1)\|_F \leq \beta \|P_2 - P_1\|_F, \quad \beta = \text{const.}, \quad (1)$$

$$\beta < \|(A \oplus A)^{-1}\|_F^{-1}, \quad (2)$$

则  $\forall Q \in \Omega_n$ , Lyapunov 型矩阵方程

$$A^T P + P A + r(P) = -Q \quad (3)$$

有对称正定解  $P$ .

**引理3<sup>[2]</sup>.** 若随机系统

$$dx = f(t, x)dt + \sigma(t, x)dW \quad (4)$$

之解过程  $x(t) = x(t, t_0, x_0)$ , 向量 Lyapunov 函数  $V = \text{col}(V_1, V_2, \dots, V_s)$  满足

$$LV \leq MV, \quad (5)$$

其中  $M \in R^{s \times s}$ ,  $L$  是(4)式生成的 Kolmogorov 向后偏微分算子<sup>[3]</sup>, 则有均值不等式

$$EV \leq e^{M(t-t_0)}EV(t_0), \quad t \geq t_0. \quad (6)$$

1)国家自然科学基金与广东省自然科学基金资助的项目.

收稿日期: 1994-12-06

## 2 变结构控制律设计

考虑线性时不变 Itô 随机系统

$$dx = (Ax + Bu)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i F_i x dW_i(t), \quad (7)$$

其中  $x \in R^n, u \in R^m, A, F_i \in R^{n \times n}, B \in R^{n \times m}, \sigma_i \in R, W(t) = [W_1(t), W_2(t), \dots, W_r(t)]^T$  是定义在完全概率空间  $(\Omega, F, P)$  上具有独立分量的  $r$  维标准 Wiener 过程.

作如下基本假设  $A_1) - A_3)$ :

$A_1)$   $(A, B)$  可控.

$A_2)$   $B$  是列满秩的.

由文献[4], 在假设  $A_1), A_2)$  之下, 存在  $n \times n$  非奇异阵  $T$  使

$$TB = [0, I_m]^T, \quad (8)$$

$$TAT^{-1} = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix}, \quad TF_i T^{-1} = \begin{bmatrix} F_{i11} & F_{i12} \\ F_{i21} & F_{i22} \end{bmatrix}, \quad (9)$$

而  $(A_{11}, A_{12})$  亦可控, 其中  $A_{22}, F_{i22} \in R^{m \times m}$ .

注1. 若令  $y = Tx, y = (y_1^T, y_2^T)^T, y_1 \in R^{n-m}, y_2 \in R^m$ , 则有

$$\left\{ \begin{array}{l} dy_1 = (A_{11}y_1 + A_{12}y_2)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i (F_{i11}y_1 + F_{i12}y_2)dW_i(t), \\ dy_2 = (A_{21}y_1 + A_{22}y_2 + u)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i (F_{i21}y_1 + F_{i22}y_2)dW_i(t), \end{array} \right. \quad (10)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} dy_1 = (A_{11}y_1 + A_{12}y_2)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i (F_{i11}y_1 + F_{i12}y_2)dW_i(t), \\ dy_2 = (A_{21}y_1 + A_{22}y_2 + u)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i (F_{i21}y_1 + F_{i22}y_2)dW_i(t), \end{array} \right. \quad (11)$$

$A_3)$  增益阵  $K \in R^{m \times n}$  使  $\hat{A}_1 = :A_{11} - A_{12}K$  稳定, 方程

$$\hat{A}_1^T P + P \hat{A}_1 + \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 (F_{i11} - F_{i12}K)^T P (F_{i11} - F_{i12}K) = -Q \quad (12)$$

有正定解  $P$ , 其中  $Q > 0$ .

在假设  $A_3)$  之下, 反馈律  $y_2 = -Ky_1$  使(10)式镇定, 其闭系统之平衡点均方渐近稳定<sup>[3]</sup>.

注2. 由引理2, 矩阵方程(12)有正定矩阵解的一个充分条件是噪声强度  $\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_r$  满足

$$\sum_{i=1}^r \sigma_i^2 \|F_{i11} - F_{i12}K\|_F^2 < \|(\hat{A}_1 \oplus \hat{A}_1)^{-1}\|_F^{-1}. \quad (13)$$

关于系统(10)的反馈镇定, 参考文献[5].

给出(7)式的变结构控制律如下:

$$u = -[K, I_m]TAx - (kS + \epsilon \operatorname{sgn} S), \quad (14)$$

其中

$$\left\{ \begin{array}{l} S = [K, I_m]Tx, \\ \epsilon = \operatorname{diag}(\epsilon_1, \epsilon_2, \dots, \epsilon_m) > 0, \end{array} \right. \quad (15)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \epsilon = \operatorname{diag}(\epsilon_1, \epsilon_2, \dots, \epsilon_m) > 0, \\ \operatorname{sgn} S = [\operatorname{sgn}(S)_1, \operatorname{sgn}(S)_2, \dots, \operatorname{sgn}(S)_m]^T. \end{array} \right. \quad (16)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \epsilon = \operatorname{diag}(\epsilon_1, \epsilon_2, \dots, \epsilon_m) > 0, \\ \operatorname{sgn} S = [\operatorname{sgn}(S)_1, \operatorname{sgn}(S)_2, \dots, \operatorname{sgn}(S)_m]^T. \end{array} \right. \quad (17)$$

$k$  满足

$$\Lambda = \begin{bmatrix} \Lambda_{11} & \Lambda_{12} \\ \Lambda_{21} & \Lambda_{22} \end{bmatrix} > 0, \quad (18)$$

其中

$$\left\{ \begin{array}{l} \Lambda_{11} = 2kI_m - \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 (G_{i22} + F_{i12}^T P F_{i12}), \\ \Lambda_{12} = \Lambda_{21}^T = -A_{12}^T P - \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 ((F_{i11} - F_{i12}K)^T P F_{i12} + G_{i21} - G_{i22}K), \\ \Lambda_{22} = Q - \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 (G_{i11} - K^T G_{i21} - KG_{i12} + K^T G_{i22}), \\ \begin{bmatrix} G_{i11} & G_{i12} \\ G_{i21} & G_{i22} \end{bmatrix} = [KF_{i11} + F_{i21}, KF_{i12} + F_{i22}]^T [KF_{i11} + F_{i21}, KF_{i12} + F_{i22}], \end{array} \right. \quad (19)$$

或者满足

$$k > \frac{\rho}{2} + \frac{\nu\gamma}{\lambda}, \quad (20)$$

$$\lambda = \lambda_m(Q)/\|P\|, \quad (21)$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \gamma = \frac{4}{\lambda} (\|P\| \|A_{12}\|^2 + r \sum_{i=1}^r \sigma_i^4 \|P\|^2 \|P^{-1}\| \|F_{i11} - F_{i12}K\|^2) \\ \quad + \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 \|P\| \|F_{i12}\|^2, \end{array} \right. \quad (22)$$

$$\nu = (1 + 2\|K\|^2) \|T\|^2 \|T^{-1}\|^2 (m + \|K\|_F^2) \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 \|F_i\|^2 / \lambda_m(P), \quad (23)$$

其中  $\|\cdot\|$  为矩阵的谱范数.

在反馈律(14)作用下,(7)式之闭环系统是

$$dx = [I - B[K, I_m]T]Axdt - B(kS + \epsilon \operatorname{sgn} S)dt + \sum_{i=1}^r \sigma_i F_i x dW_i(t). \quad (24)$$

**注3.** 在对确定型系统作 VSC 时, 滑动流形的形式是  $\dot{S}=0$ , 因此一般设在滑动流形上还有  $\dot{S}=0$ , 由此得出等效控制, 构造出变结构控制律; 但是, 对于随机系统(7), 令  $dS=0$  求出的等效控制含有随机噪声, 不适合于实际应用, 另外, 令  $(ES^T S)'=0$  也难以求得用显式表达的等效控制, 所以, 在构造(7)的变结构控制律时, 取滑动流形为  $E\|S\|^2=ES^T S=0$ , 将想当然的假设  $(ES^T S)'=0$  改为  $(ES^T S)' \rightarrow 0$ . 由(15),(24)式, 在滑动流形上有

$$(ES^T S)' = \sum_{i=1}^r \sigma_i^2 E x^T F_i^T T^T \begin{bmatrix} K^T \\ I_m \end{bmatrix} [K, I_m] T F_i x. \quad (25)$$

因本文中  $k$  与  $K$  的选择使系统得到镇定, 所以  $E x^T x \rightarrow 0$ , 于是由(25)式, 在 SM 上确有  $ES^T S \rightarrow 0$ .

**注4.** 在 SM 上,  $E\|S\|^2=0$ , 但  $S=0$  不成立, 所以滑动模运动方程仍具有形式(24), 只是含  $S$  的项不影响滑动的稳定性.

**注5.** 当  $\sigma_1=\sigma_2=\dots=\sigma_r=0$  时, (7)式成为确定型系统  $\dot{x}=Ax+Bu$ , 而(14)式就是  $\dot{x}=Ax+Bu$  的常见的变结构控制. 所以, 本文结果以确定型系统  $\dot{x}=Ax+Bu$  的经典 VSC 方案为特例.

利用大系统理论中的向量 Lyapunov 函数法可以证得如下的定理：

**定理1.** 若基本条件  $A_1 - A_3$  满足,  $k$  之选择如(18)式或(20)式, 则在变结构控制律(14)作用下, (7)式之闭环系统(24)之平衡点均方渐近稳定.

### 3 设计举例

本文条件  $A_1 - A_3$  是基本的, 为确定变结构控制律(14), 关键是确定参数  $k, K$ .

设在(7)式中,  $n=4, m=2, r=1, \sigma_1=0.5, T=I_4$ ,

$$A = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 4 & 0 \\ 0 & 0 & 4 & 4 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & -1 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, \quad F_1 = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 & -2 \\ 0 & 1 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

可以验证条件  $A_1 - A_3$  满足. 取  $R=4I_2, Q=\begin{bmatrix} 1.75 & 3.00 \\ 3.00 & 7.75 \end{bmatrix}$ ,  $K=R^{-1}A_{12}^T P$ , 则(12)

式有正定解  $P=I_2$ , 于是算出  $K=\begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$ . 由(18)式确定出的  $k$  的范围:  $k>11.05068$ . 取  $k=11.1, \epsilon_1=\epsilon_2=1$ . 由(14)式得到系统的变结构控制律

$$u = -\begin{bmatrix} 12.1 & 12.1 & 20.1 & 4 \\ 0 & 10.1 & 4 & 14.1 \end{bmatrix}x - \begin{bmatrix} \operatorname{sgn}(x_1 + x_2 + x_3) \\ \operatorname{sgn}(x_2 + x_4) \end{bmatrix}.$$

### 参 考 文 献

- [1] 陈公宁. 矩阵理论与应用. 北京: 高等教育出版社, 1990, 47—52.
- [2] Deng Feiqi, Feng Zhaoshu, Liu Yongqing. Stability and decentralized stabilization of large-scale delay stochastic systems (I): Vector differential inequalities and basic theorems. *Advances in Modelling and Analysis C*. 1994, **43**(1): 33—39.
- [3] 刘永清, 冯昭枢. 大型动力系统的理论与应用(卷4): 随机、稳定与控制. 广州: 华南理工大学出版社, 1992, 65—68.
- [4] 高为炳. 变结构控制的理论及设计方法. 北京: 科学出版社, 1996, 92—94.
- [5] Willems J L et al. Feedback stabilizability for stochastic systems with state and control dependent noise. *Automatica*, 1976, **12**: 277—283.

## VARIABLE STRUCTURE CONTROL OF STOCHASTIC SYSTEMS

DENG FEIQI FENG ZHAOSHU LIU YONGQING

(Department of Automatic Control Engineering, South China University of Technology, Guangzhou 510641)

**Abstract** Variable structure control of general continuous Itô stochastic systems is investigated, a sliding manifold is constructed and a variable structure control law is given. An example is given at the end of the paper to illustrate the application method of the results of this paper.

**Key words** Stochastic system, sliding manifold, variable structure control, mean-square stability.