

时滞线性随机系统的均方稳定性与反馈镇定*

邓飞其 冯昭枢 刘永清

(华南理工大学自动化系·广州, 510641)

摘要: 本文研究 Itô 型随机滞后系统的均方稳定性与反馈镇定. 文中首先建立了 Itô 型随机滞后系统的新型稳定性定理, 然后采用适当的 Lyapunov 泛函得到了时滞线性随机系统零解均方渐近稳定的一个充分性判据, 该判据适用于完全滞后型的随机系统, 据此判据, 文中给出了时滞线性随机系统的滞后反馈镇定方法.

关键词: 时滞; 线性随机系统; 均方稳定性; 反馈镇定; Lyapunov 泛函

1 引言

Lyapunov 函数与 Lyapunov 泛函是研究系统稳定性与镇定的有力工具; 不过, 用这种方法所得结果的优劣依赖于 Lyapunov 函数或 Lyapunov 泛函的选取, 因此, 用这种方法得到的许多结果均具有一定的局限性. 例如, 对形如

$$\dot{x}(t) = A_0 x(t) + A_1 x(t - r_1) + \cdots + A_m x(t - r_m) \quad (1)$$

的系统, 许多文献通过 $\dot{x} = A_0 x$ 的 Lyapunov 函数构造其 Lyapunov 泛函, 而将 $A_1 x(t - r_1) + \cdots + A_m x(t - r_m)$ 当作干扰项处理. 在这种处理中, 要求 $A_1, \dots, A_m$ 是小参数, 所得结果不适用于 $A_0 = 0$ 的情形(完全滞后型系统), 因而所得结果在应用上有较大局限性. 对于时滞随机系统, 文献中的结果均属这一类型. 那么, 是否可以建立新型的稳定性定理、构造适用的 Lyapunov 泛函, 用以研究时滞随机系统的稳定性与镇定问题, 使所得结果适用于完全滞后型系统呢? 本文首先得到了这方面的结果.

2 引理

引理 1^[1] 若 $x, y \in \mathbb{R}^n, r > 0, P \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 半正定, 则

$$2x^T P y = 2(\sqrt{P}x)^T (\sqrt{P}y) \leq rx^T P x + \frac{1}{r}y^T P y.$$

引理 2^[2] 若 $x(\cdot): [t_0 - \tau, +\infty) \rightarrow \mathbb{R}^n$ 满足时滞不等式

$$\|x(t)\| \leq a|x_t| + h(t \geq t_0), \quad \|x(t)\| \leq \tilde{\varphi}(t) (t_0 - \tau \leq t \leq t_0), \quad (2)$$

其中 $0 \leq a < 1, h > 0$, 则有常数 $\alpha; 0 < \alpha < \alpha_0 = -\frac{1}{\tau} \ln a$, 使

$$\|x(t)\| \leq |\tilde{\varphi}| e^{-\alpha(t-t_0)} + bh \quad (t \geq t_0). \quad (3)$$

其中 $b = 1/(1-a), |x_t| = \sup_{\theta \in J} \|x(t+\theta)\|, J = [-\tau, 0], |\tilde{\varphi}|$ 类似.

引理 3^[3] 若 $f: [0, \infty) \rightarrow [0, \infty)$ 一致连续, 且 $f \in L^1[0, \infty)$, 则 $f(t) \rightarrow 0 (t \rightarrow +\infty)$.

注 1 引理 3 中区间 $[0, +\infty)$ 可换成 $[t_0, +\infty), t_0 \in \mathbb{R}$.

* 国家自然科学基金、霍英东高校青年教师基金、广东省自然科学基金资助的项目.

3 随机泛函微分方程新型稳定性定理

考虑随机泛函微分方程(SFDE):

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

其中 $x \in R^n, f: R^+ \times C \rightarrow R^n, \sigma: R^+ \times C \rightarrow R^{n \times m}, C = C([- \tau, 0], R^n), W(t)$ 是定义在完全概率空间 (Ω, F, P) 上具有独立分量的 m 维标准 Wiener 过程; $f(t, 0) = 0, \sigma(t, 0) = 0 (\forall t \in R^+), f, \sigma$ 满足[4]中条件 $(H_1) \sim (H_3)$.

关于均方稳定性之定义,参考文[4]等文献.

(4)生成的 Kolmogorov 向后偏微分算子定义为

$$\mathcal{L} = \partial/\partial t + f^T \nabla + \frac{1}{2} \text{tr}(\sigma \sigma^T \Delta). \quad (5)$$

其中 ∇ 为梯度算子, $\Delta = \nabla \cdot \nabla, \text{tr} = \text{trace}$.

由 Itô 公式^[4],若 Lyapunov 泛函 $V(t, x_t)$ 满足[4]中条件 (A_1) , 则 $(EV(t, x_t))' = E\mathcal{L}V(t, x_t)$.

定理 1 若存在算子 $D: R^+ \times C \rightarrow R^n$, 泛函 $V: R^+ \times C \rightarrow R$ 及常数 $k_1, k_2, k_3 > 0$, 使 $\forall \varphi \in C$ 及(4)之解过程 x_t ,

$$\text{i) } \|D(t, \varphi)\|^2 \geq \beta(\|\varphi(0)\|^2 - a|\varphi|^2), a, \beta = \text{const.}, 0 \leq a < 1, \beta > 0;$$

$$\text{ii) } k_1 \|D(t, \varphi)\|^2 \leq V(t, \varphi) \leq k_2 |\varphi|^2;$$

$$\text{iii) } \mathcal{L}V(t, x_t) \leq -k_3 \|x(t)\|^2.$$

则(4)之零解 $x = 0$ 均方渐近稳定. 其中 $\|\cdot\|$ 为任意向量范数, 下面取为 Euclid 范数.

证 设 $t_0 \in R^+, \varphi \in C, x_t$ 是(4)之过 (t_0, φ) 之解过程, $\forall \epsilon > 0$, 记 $\delta(\epsilon) = (1 + \frac{k_2}{(1-a)k_1\beta})^{-1}\epsilon$. 由 iii), $(EV(t, x_t))' = E\mathcal{L}V(t, x_t) \leq -k_3 E\|x(t)\|^2$, 于是 $EV(t, x_t)$ 单调不减, 由 i) ii),

$$\begin{aligned} k_1 \beta (E\|x(t)\|^2 - aE|x_t|^2) &\leq k_1 E\|D(t, x_t)\|^2 \leq EV(t, x_t) \\ &\leq EV(t_0, x_{t_0}) = EV(t_0, \varphi) \leq k_2 E|\varphi|^2, \end{aligned}$$

$$E\|x(t)\|^2 \leq aE|x_t|^2 + k_2 k_1^{-1} \beta^{-1} E|\varphi|^2. \quad (6)$$

于是由引理 2 得, $E|\varphi|^2 < \delta(\epsilon)$ 时,

$$\begin{aligned} E\|x(t)\|^2 &\leq E|\varphi|^2 e^{-a(t-t_0)} + \frac{1}{1-a} k_2 k_1^{-1} E|\varphi|^2 \quad (a > 0) \\ &\leq \gamma E|\varphi|^2 < \epsilon, \quad \gamma = 1 + \frac{k_2}{(1-a)k_1\beta}, \end{aligned} \quad (7)$$

所以(4)之零解均方一致稳定.

由(7), $E|x_t|^2 < \gamma E|\varphi|^2 (t \geq t_0)$. 由于 f, σ 满足[4]中条件 (H_3) , 所以存在有界测度 μ , 使 $\forall \varphi_1, \varphi_2 \in C$,

$$\|f(t, \varphi_2) - f(t, \varphi_1)\| + \|\sigma(t, \varphi_2) - \sigma(t, \varphi_1)\| \leq \int_{-\tau}^0 \|\varphi_2(\theta) - \varphi_1(\theta)\| d\mu(\theta). \quad (8)$$

记 $M = [\int_{-\tau}^0 d\mu(\theta)]^2$, 由(8)可推得

$$\|f(t, \varphi)\|^2 \leq \int_{-\tau}^0 d\mu(\theta) \int_{-\tau}^0 \|\varphi(\theta)\|^2 d\mu(\theta) \leq M|\varphi|^2,$$

$$\|\sigma(t, \varphi)\|^2 \leq M|\varphi|^2,$$

于是

$$\begin{cases} 2f^T(t, x_i)x(t) \leq \|f(t, x_i)\|^2 + \|x(t)\|^2 \leq (1+M)|x_i|^2 \leq \gamma(1+M)|\varphi|^2, \\ \text{tr}(\sigma\sigma^T) \leq n\|\sigma\|^2 \leq nM|x_i|^2 \leq \gamma nM|\varphi|^2. \end{cases} \quad (9)$$

经计算有 $\mathcal{L}\|x\|^2 = \mathcal{L}x^Tx = 2f^Tx + \text{tr}(\sigma\sigma^T)$, 由(9)式,

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\|x(t)\|^2 &\leq \gamma(1+(n+1)M)|\varphi|^2, \\ (E\|x(t)\|^2)' &= E\mathcal{L}\|x(t)\|^2 \leq \gamma(1+(n+1)M)E|\varphi|^2. \end{aligned} \quad (10)$$

由(10), $E\|x(t)\|^2$ 一致连续.

由 iii), 对 $t > t_0$,

$$k_3 \int_{t_0}^t E\|x(s)\|^2 ds \leq - \int_{t_0}^t E\mathcal{L}V(s, x_s) ds \leq V(t_0, \varphi) - V(t, x_t) \leq V(t_0, \varphi).$$

由此知 $E\|x(\cdot)\|^2 \in L^1[t_0, \infty)$. 由引理 3, $E\|x(t)\|^2 \rightarrow 0 (t \rightarrow +\infty)$, 所以 $x=0$ 均方渐近稳定. 证毕.

4 时滞线性随机系统的均方稳定性判据

考虑时滞定常线性随机系统

$$dx(t) = [A_0x(t) + \sum_{i=1}^m A_i x(t-r_i)]dt + \sum_{j=1}^N F_j x(t-\sigma_j)dW_j. \quad (11)$$

其中 $x(\cdot) \in \mathbb{R}^n$, $A_i, F_j \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $0 \leq r_i, \sigma_j \leq \tau$, $i=1, 2, \dots, m$, $j=1, 2, \dots, N$; $W(t) = [W_1(t), W_2(t), \dots, W_N(t)]^T (t \geq 0)$ 是定义在完全概率空间 $(\Omega, \mathcal{F}, P)$ 上具有独立分量的 N 维标准 Wiener 过程.

记 $r_0 = 0$, 定义

$$D(t, x_t) = x(t) + \sum_{i=1}^m A_i \int_{t-r_i}^t x(s) ds, \quad (12)$$

$$A = \sum_{i=0}^m A_i, \quad (13)$$

则由 Itô 微分公式^[4]可得

$$dD(t, x_t) = Ax(t)dt + \sum_{j=1}^N F_j x(t-\sigma_j)dW_j. \quad (14)$$

(14)是一个中立型随机泛函微分方程, 它是由 Itô 微分公式建模得到的. 文献中尚未见到中立型机泛函微分方程.

定理 2 若系统(11)满足:

i) 存在对称正定矩阵 $P \in \mathbb{R}^{n \times n}$ 使

$$A^TP + PA + \sum_{i=1}^m r_i(A^TPA + A_i^TPA_i) + \sum_{j=1}^N F_j^TPF_j \triangleq -Q < 0 \quad (\text{负定}); \quad (15)$$

ii) 滞量 $r_1, r_2, \dots, r_m$ 满足

$$\sum_{i=1}^m r_i \|A_i\| < 1, \quad (16)$$

则(11)之零解均方渐近稳定.

证 定义 Lyapunov 泛函 $V(t, x_t) = V_1 + V_2 + V_3$ 其中

$$\begin{cases} V_1 = D^T P D, \\ V_2 = \sum_{i=1}^m \int_{t-r_i}^t \int_s^t [A_i x(u)]^T P [A_i x(u)] du ds, \\ V_3 = \sum_{j=1}^N \int_{t-\sigma_j}^t [F_j x(s)]^T P [F_j x(s)] ds. \end{cases} \quad (17)$$

用 $\mathcal{L}$ 表示(11)生成的 Kolmogorov 向后偏微分算子, 则有 $\Delta V_1 = 2P$,

$$\begin{aligned} \mathcal{L}V &= \mathcal{L}V_1 + \mathcal{L}V_2 + \mathcal{L}V_3 \\ &= \dot{V}_1 + \dot{V}_2 + \dot{V}_3. \end{aligned} \quad (18)$$

其中

$$\dot{V}_2 = \sum_{i=1}^m r_i x^T(t) A_i^T P A_i x(t) - \sum_{i=1}^m \int_{t-r_i}^t [A_i x(s)]^T P [A_i x(s)] ds, \quad (19)$$

$$\dot{V}_3 = \sum_{j=1}^N x^T(t) F_j^T P F_j x(t) - \sum_{j=1}^N x^T(t - \sigma_j) F_j^T P F_j x(t - \sigma_j), \quad (20)$$

$$\begin{aligned} \mathcal{L}V_1 &= \dot{V}_1|_{(11)} + \frac{1}{2} \text{tr}(\sigma \sigma^T \Delta V_1) \\ &= 2[Ax(t)]^T P D + \sum_{j=1}^N x^T(t - \sigma_j) F_j^T P F_j x(t - \sigma_j), \\ &= x^T(t) (A^T P + P A) x(t) + \sum_{i=1}^m \int_{t-r_i}^t 2[Ax(t)]^T P [A_i x(s)] ds \\ &\quad + \sum_{j=1}^N x^T(t - \sigma_j) F_j^T P F_j x(t - \sigma_j). \end{aligned} \quad (21)$$

由引理 1,

$$2[Ax(t)]^T P [A_i x(s)] \leq x^T(t) A^T P A x(t) + [A_i x(s)]^T P [A_i x(s)]. \quad (22)$$

将(22)用于(21)右端第 2 式, 得

$$\begin{aligned} \mathcal{L}V_1 &\leq x^T(t) (A^T P + P A + \sum_{i=1}^m r_i A^T P A) x(t) + \sum_{i=1}^m \int_{t-r_i}^t [A_i x(s)]^T P [A_i x(s)] ds \\ &\quad + \sum_{j=1}^N x^T(t - \sigma_j) F_j^T P F_j x(t - \sigma_j). \end{aligned} \quad (23)$$

由(18), (19), (20), (23)得

$$\mathcal{L}V \leq -x^T(t) Q x(t) \leq -\lambda_m(Q) \|x(t)\|^2. \quad (24)$$

所以 V 满足定理 1 之条件 iii)。

从 V 之定义式知, 有常数 $k_1, k_2 > 0$ 使

$$k_1 \|D(t, x_t)\|^2 \leq V(t, x_t) \leq k_2 |x_t|^2, \quad (25)$$

所以 V 满足定理 1 之条件 ii)。

记 $a = \sum_{i=1}^m r_i \|A_i\|$, $\rho = \frac{1}{2}(1 - a^2)$. 按定理条件, $\rho > 0$, 由引理 1,

$$2a |x_t| \|D\| = 2|x_t| (a \|D\|) \leq \rho |x_t|^2 + \frac{a^2}{\rho} \|D\|^2. \quad (26)$$

于是得

$$\begin{aligned}\|x(t)\|^2 &= \|D - \sum_{i=1}^m \int_{t-r_i}^t A_i x(s) ds\|^2 \\ &\leq (\|D\| + a|x_t|)^2 = \|D\|^2 + a^2|x_t|^2 + 2a|x_t|\|D\| \\ &\leq (a^2 + \rho)|x_t|^2 + (1 + \frac{a^2}{\rho})\|D\|^2,\end{aligned}\quad (27)$$

$$\|D\|^2 \geq \beta(\|x(t)\|^2 - \bar{a}|x_t|^2). \quad (28)$$

其中 $\bar{a} = \frac{1}{2}(1 + a^2) < 1, \beta = \rho/(\rho + a^2) > 0$. 所以 D 满足定理 1 之条件 i). 由定理 1, (11) 之零解均方渐近稳定. 证毕.

注 2 在定理 2 的条件中, $A_0, A_1, \dots, A_m$, 处于对称位置, 这使得定理 2 适用于 $A_0 = 0$ 的情形.

推论 1 若(11)满足:

i) $\operatorname{Re} \lambda(A) < 0$, 即 A 稳定;

ii) 滞量 $r_1, r_2, \dots, r_m$ 满足

$$\sum_{i=1}^m r_i \|A_i\| < 1, \quad \sum_{i=1}^m r_i (\|A\|^2 + \|A_i\|^2) \|P\| < \lambda_m(Q), \quad (29)$$

其中 P 是矩阵方程

$$A^T P + P A + \sum_{j=1}^N F_j^T P F_j = -Q \quad (30)$$

之正定解. Q 是给定正定矩阵, $\lambda_m(Q) = \min[\lambda(Q)]$, 则(11)之零解均方渐近稳定.

注 3 本文采用的矩阵范数是谱范数或 Frobenius 范数.

5 时滞线性随机系统的反馈镇定

考虑控制系统

$$dx(t) = [A_0 x(t) + \sum_{i=1}^m A_i x(t - r_i) + Bu]dt + \sum_{j=1}^N F_j x(t - \sigma_j) dW_j, \quad (31)$$

其中 $x, A_i, F_j, r_i, \sigma_j$ 如上所述, $u \in R^r, B \in R^{n \times r}$.

引入滞后控制律

$$u(t) = \sum_{i=0}^m K_i x(t - r_i), \quad (r_0 = 0). \quad (32)$$

其中 $K_i \in R^{r \times n}, i = 1, 2, \dots, m$. 引入记号

$$K = \sum_{i=0}^m K_i, \quad A = \sum_{i=0}^m A_i, \quad \hat{A} = A + BK, \quad \hat{A} = \sum_{i=0}^m \hat{A}_i = A + BK. \quad (33)$$

则(31)(32)形成的闭环系统为

$$dx(t) = \sum_{i=0}^m \hat{A}_i x(t - r_i) dt + \sum_{j=1}^N F_j x(t - \sigma_j) dW_j. \quad (34)$$

若(34)之零解均方渐近稳定, 则称(32)使(31)镇定.

由推论 1 有如下

定理 3 若

i) (A, B) 可控;

ii) 滞量 $r_1, r_2, \dots, r_m$ 满足

$$\sum_{i=1}^m r_i \|\hat{A}_i\| < 1, \quad \sum_{i=1}^m r_i (\|\hat{A}\|^2 + \|\hat{A}_i\|^2) \|P\| < \lambda_m(Q); \quad (35)$$

iii) $K_0, K_1, \dots, K_m$ 之选择满足

$$K_0 + K_1 + \dots + K_m = -R^{-1}B^TP, \quad (36)$$

则(32)使(31)镇定. 其中 P 是矩阵方程

$$A^TP + PA - PBR^{-1}B^TP + \sum_{j=1}^N F_j^T P F_j = -Q \quad (37)$$

之正定解, 而 $R \in R^{r \times r}, Q \in R^{n \times n}$ 是给定的正定矩阵.

注 4 由(33)(36)(37)知, P 满足

$$\hat{A}^TP + P\hat{A} + \sum_{j=1}^N F_j^T P F_j = -(Q + PBR^{-1}B^TP). \quad (38)$$

6 设计举例

例 1 考虑随机控制系统

$$dx(t) = [Ax(t) + Bu(t)]dt + Fx(t)dW. \quad (39)$$

其中 $x = [x_1, x_2]^T \in R^2, u \in R,$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0.47446 & -0.45916 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad F = \begin{bmatrix} 0 & 0.30000 \\ 0.30000 & -0.30000 \end{bmatrix}.$$

易知 (A, B) 可控, 采用定理 3 的方法设计(39)的滞后控制律 $u(t) = -R^{-1}B^TPx(t-r)$.

取 $R = \frac{1}{2}, Q = I_2$, 则(37)有正定解

$$P = \begin{bmatrix} 1.44050 & 0.52554 \\ 0.52554 & 0.54084 \end{bmatrix}.$$

经计算, 有 $\|P\| = 1.68244, \|\hat{A}\| = 1.61803, \|\hat{A}_1\| = 1.06638$. 由(35)得滞量 r 的估计: $0 \leq r < 0.15828$. 取 $r = 0.158$, 得(39)的一个稳定滞后控制律

$$u(t) = -[1.05108, 1.08168]x(t-0.158). \quad (40)$$

7 结束语

由于许多实际控制系统的状态受到周围环境中随机噪声的激励, 所以随机系统的稳定性与控制有着重要的实际意义. 又由于信号处理与传递需要时间, 所以在任何实际系统的反馈回路中均存在时滞, 因此, 有必要研究控制与状态具有滞后的随机系统的稳定性与镇定方法. 本文通过数学上的准备, 获得了这方面的结果, 使随机控制系统理论更接近实际工作环境.

参 考 文 献

- [1] 邓飞其, 赵玉鹏, 冯昭枢. 一类随机滞后大系统的分散镇定. 1994 中国控制会议论文集, 北京: 中国科学技术出版社, 1994, 86-89
- [2] 徐道义. 中立型泛函微分系统的稳定性. 数学学报, 1992, 35(5): 632-641

- [3] Barbalat, I., System d'equations Differentielles d'oscillations Nonlinear. *Rov. Roumaine Math. Pures Appl.*, 1959, 4: 267-270
- [4] 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, 66, 67, 68

Mean-Square Stability and Feedback Stabilization of Linear delay Stochastic Systems

DENG Feiqi, FENG Zhaoshu and LIU Yongqing

(Department of Automation, South China University of Technology • Guangzhou, 510640, PRC)

Abstract: In this paper, mean-square stability and feedback stabilization of delay stochastic systems of Itô type are investigated. A new type stability theorem for delay stochastic systems of Itô type is established, then a sufficient criterion for mean-square asymptotic stability of zero solutions of linear delay stochastic systems is obtained by applying suitable Lyapunov functionals, which is applicable for completely retarded stochastic systems. A method of stabilization by retarded feedbacks for linear delay stochastic systems is proposed based on this criterion

Key words: delay; linear stochastic system; mean-square stability; feedback stabilization; Lyapunov functional

本文作者简介

邓飞其 见本刊 1996 年第 1 期第 35 页.

冯昭枢 见本刊 1996 年第 1 期第 35 页.

刘永清 见本刊 1996 年第 1 期第 35 页.

