

估计动态系统噪声的平滑算法

秦超英 戴冠中

(西北工业大学应用数学系·西安,710072)

摘要:本文探讨了离散随机线性系统的动态噪声估计问题,得到了在动态系统噪声和量测系统噪声相关情况下,估计动态系统噪声的固定点和固定区间平滑算法.

关键词:离散系统; 动态噪声; 平滑算法

1 引言

在通讯系统、石油勘探、地震预测等问题的某些数据处理中,人们经常要估计动态系统的噪声. 文献[1]~[4]对此问题进行了研究,并给出了在动态系统噪声和量测系统噪声不相关条件下,估计动态系统噪声的平滑算法. 本文将该方法推广到相关噪声情形,探讨相关噪声条件下动态系统的噪声估计问题,还有助于解决广义动态系统的状态估计问题,此问题的研究将在另文给出.

2 问题的描述

考虑离散随机线性系统

$$x(k+1) = F(k)x(k) + \Gamma(k)u(k) + G(k)w(k), \quad (2.1)$$

$$z(k) = H(k)x(k) + v(k). \quad (2.2)$$

其中 $x(k) \in \mathbb{R}^n$, $u(k) \in \mathbb{R}^r$, $z(k) \in \mathbb{R}^m$, $w(k) \in \mathbb{R}^r$, $v(k) \in \mathbb{R}^m$ 分别是系统(2.1),(2.2)的状态矢量、确定性输入矢量、量测输出矢量、动态系统噪声矢量和量测系统噪声矢量, $F(k)$, $\Gamma(k)$, $G(k)$, $H(k)$ 分别是已知相应维数的矩阵. 假设

1) $\{w(k)\}$, $\{v(k)\}$ 都是均值为零的独立随机序列, $w(k)$ 与 $v(k)$ 相关,

且

$$E\left\{\begin{bmatrix} w(k) \\ v(k) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} w(j) \\ v(j) \end{bmatrix}^T\right\} = \begin{bmatrix} Q(k) & S(k) \\ S^T(k) & R(k) \end{bmatrix} \delta_{k,j}. \quad (2.3)$$

这里 $E\{\cdot\}$ 表示期望算子, T 表示矩阵的转置,

$$\delta_{k,j} = \begin{cases} 1, & k = j, \\ 0, & k \neq j. \end{cases}$$

$Q(k)$ 为 $p \times p$ 阶已知对称非负定矩阵, $R(k)$ 为 $m \times m$ 阶已知对称正定矩阵, $S(k)$ 为 $p \times m$ 阶已知矩阵;

2) $E\{x(0)\} = \bar{x}_0$, $E\{x(0) - \bar{x}_0\}(x(0) - \bar{x}_0)^T\} = P_0$,

且

$$E\{x(0)w^T(k)\} = 0, \quad E\{x(0)v^T(k)\} = 0, \quad \forall k;$$

3) 在系统(2.1), (2.2)中除 $u(k)$ 外的所有随机矢量都是正态分布的。

本文的问题是, 给定量测输出 $z(1), z(2), \dots, z(j)$ 后求动态系统噪声 $w(k)$ 的无偏估计 $\hat{w}(k|j)$, 使得

$$J = E\{(w(k) - \hat{w}(k|j))^T(w(k) - \hat{w}(k|j))\} \quad (2.4)$$

达到极小。通常称 $\hat{w}(k|j)$ 为 $w(k)$ 的最小方差估计。若记

$$z^*(j) = \text{col}[z(1), z(2), \dots, z(j)].$$

则由统计理论可知, $w(k)$ 基于量测输出 $z^*(j)$ 的最小方差估计为

$$\hat{w}(k|j) = E\{w(k)|z^*(j)\}. \quad (2.5)$$

在正态条件下, 考虑到 $E\{w(k)\} = 0$, 进一步有

$$\hat{w}(k|j) = \text{cov}\{w(k), z^*(j)\} \text{var}^{-1}\{z^*(j)\}[z^*(j) - E\{z^*(j)\}]. \quad (2.6)$$

当 $j < k$ 时, 由于 $w(k)$ 与 $z^*(j)$ 不相关, 有

$$\hat{w}(k|j) = E\{w(k)|z^*(j)\} = E\{w(k)\} = 0, \quad \forall j < k. \quad (2.7)$$

为计算 $\hat{w}(k|j)$ ($j \geq k$), 还需下面的引理。

引理 1^[5] 系统(2.1), (2.2)在假设(1)~(3)下的最优滤波方程为时间修正

$$\hat{x}(k+1|k) = \bar{F}(k)\hat{x}(k|k) + \Gamma(k)u(k) + U(k)z(k), \quad (2.8)$$

$$P(k+1|k) = \bar{F}(k)P(k|k)\bar{F}^T(k) + G(k)\bar{Q}(k)G^T(k). \quad (2.9)$$

式中

$$U(k) = G(k)S(k)R^{-1}(k), \quad (2.10)$$

$$\bar{F}(k) = F(k) - U(k)H(k), \quad (2.11)$$

$$\bar{Q}(k) = Q(k)S(k)R^{-1}(k)S^T(k). \quad (2.12)$$

量测修正

$$\hat{x}(k|k) = \hat{x}(k|k-1) + K(k)[z(k) - H(k)\hat{x}(k|k-1)], \quad (2.13)$$

$$K(k) = P(k|k-1)H^T(k)[H(k)P(k|k-1)H^T(k) + R(k)]^{-1}, \quad (2.14)$$

$$P(k|k) = [I - K(k)H(k)]P(k|k-1). \quad (2.15)$$

初始条件

$$\hat{x}(0|0) = \bar{x}_0, \quad P(0|0) = P_0. \quad (2.16)$$

证 由(2.1)和(2.2)可得

$$\begin{aligned} x(k+1) &= F(k)x(k) + \Gamma(k)u(k) + G(k)w(k) \\ &\quad + U(k)[z(k) - H(k)x(k) - v(k)] \\ &= [F(k) - U(k)H(k)]x(k) + \Gamma(k)u(k) \\ &\quad + U(k)z(k) + [G(k)w(k) - U(k)v(k)]. \end{aligned}$$

令

$$\bar{F}(k) = F(k) - U(k)H(k),$$

$$\bar{w}(k) = G(k)w(k) - U(k)v(k),$$

有

$$x(k+1) = \bar{F}(k)x(k) + \Gamma(k)u(k) + U(k)z(k) + \bar{w}(k). \quad (2.17)$$

易证, 取 $U(k) = G(k)S(k)R^{-1}(k)$ 时 $\bar{w}(k)$ 与 $v(k)$ 不相关, 于是应用卡尔曼滤波理论^[6]

于(2.17), (2.2)便得引理1.

3 固定点平滑

估计 $w(k)$ 的固定点平滑就是求 $\hat{w}(k|k+l)$, 其中 k 固定, l 可变. 计算 $\hat{w}(k|k+l)$ 的递推算法由下面定理给出.

定理1 系统(2.1), (2.2)在假设(1)~(3)下, 动态系统噪声 $w(k)$ 的 l 步固定点递推平滑算法为

$$\hat{w}(k|k+l) = \hat{w}(k|k+l-1) + N_w(k|k+l)\tilde{z}(k+l|k+l-1), \quad (3.1)$$

$$N_w(k|k+l) = D_w(k,l)H^T(k+l)[H(k+l)P(k+l|k+l-1)H^T(k+l) + R(k+l)]^{-1}, \quad (3.2)$$

$$D_w(k,l) = D_w(k,l-1)[I - K(k+l-1)H(k+l-1)]^T\bar{F}^T(k+l-1), \quad (3.3)$$

$$D_w(k,1) = Q(k)G^T(k) - S(k)U^T(k), \quad (3.4)$$

$$\hat{w}(k|k) = S(k)[H(k)P(k|k-1)H^T(k) + R(k)]^{-1}[z(k) - H(k)\hat{x}(k|k-1)]. \quad (3.5)$$

式中

$$\tilde{z}(k+l|k+l-1) = z(k+l) - H(k+l)\hat{x}(k+l|k+l-1). \quad (3.6)$$

$w(k)$ 的误差方差阵满足

$$P_w(k|k+l) = P_w(k|k+l-1) - N_w(k|k+l)[H(k+l)P(k+l|k+l-1)H^T(k+l) + R(k+l)]N_w^T(k|k+l), \quad (3.7)$$

$$P_w(k|k) = Q(k) - S(k)[H(k)P(k|k-1)H^T(k) + R(k)]^{-1}S^T(k). \quad (3.8)$$

其中 $l=1, 2, \dots$, 而(3.3)式中 $l=2, 3, \dots$.

证 由(2.5), (2.6)式得

$$\begin{aligned} \hat{w}(k|k+l) &= E\{w(k)|z^*(k|l)\} = E\{w(k)|z^*(k+l-1), z(k+l)\} \\ &= E\{w(k)z^*(k+l-1)\} + E\{w(k)|\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \\ &= \hat{w}(k|k+l-1) + \text{cov}\{w(k), \tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\}\tilde{z}(k+l|k+l-1). \end{aligned}$$

令

$$N_w(k|k+l) = \text{cov}\{w(k), \tilde{z}(k+l|k+l-1)\}\text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\}, \quad (3.9)$$

得

$$\hat{w}(k|k+l) = \hat{w}(k|k+l-1) + N_w(k|k+l)\tilde{z}(k+l|k+l-1). \quad (3.10)$$

由(2.2)式, 并考虑到 $\tilde{z}(k+l|k+l-1)$ 与 $v(k+l)$ 不相关,

有

$$\begin{aligned} \text{var}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} &= \text{var}\{H(k+l)\tilde{x}(k+l|k+l-1) + v(k+l)\} \\ &= H(k+l)P(k+l|k+l-1)H^T(k+l) + R(k+l). \end{aligned} \quad (3.11)$$

由于 $w(k)$ 和 $\tilde{z}(k+l|k+l-1)$ 的均值为零, 故

$$\begin{aligned} \text{cov}\{w(k), \tilde{z}(k+l|k+l-1)\} &= E\{w(k)\tilde{z}^T(k+l|k+l-1)\} \\ &= E\{w(k)[H(k+l)\tilde{x}(k+l|k+l-1) + v(k+l)]^T\} \\ &= E\{w(k)\tilde{x}(k+l|k+l-1)\}H^T(k+l). \end{aligned}$$

记

$$D_w(k,l) = E\{w(k)\tilde{x}^T(k+l|k+l-1)\}, \quad (3.12)$$

得

$$\text{cov}\{w(k), \tilde{z}(k+l|k+l-1)\} = D_w(k, l)H^T(k+l). \quad (3.13)$$

将(3.11)式和(3.13)式代入(3.9)式便得到(3.2)式. 为了导出 $D_w(k, l)$ 的递推公式, 先求 $\tilde{z}(k+l-1)$ 与 $\tilde{z}(k+l-1|k+l-2)$ 的关系式. 用(2.17)式减去(2.8)式, 并且将 k 换成为 $k+l-1$, 得

$$\begin{aligned} \tilde{z}(k+l|k+l-1) &= \bar{F}(k+l-1)\tilde{z}(k+l-1|k+l-1) \\ &\quad + G(k+l-1)w(k+l-1) \\ &\quad - U(k+l-1)v(k+l-1). \end{aligned} \quad (3.14)$$

用 $x(k)$ 减去(2.13)式两端并将 k 换成 $k+l-1$, 同时利用(2.2)式得

$$\begin{aligned} \tilde{z}(k+l-1|k+l-1) &= [I - K(k+l-1)H(k+l-1)]\tilde{z}(k+l-1|k+l-2) \\ &\quad - K(k+l-1)v(k+l-1). \end{aligned} \quad (3.15)$$

将(3.15)式代入(3.14)式得

$$\begin{aligned} \tilde{z}(k+l|k+l-1) &= \bar{F}(k+l-1)[I - K(k+l-1)H(k+l-1)]\tilde{z}(k+l-1|k+l-2) \\ &\quad - \bar{F}(k+l-1)K(k+l-1)v(k+l-1) \\ &\quad + G(k+l-1)w(k+l-1) - U(k+l-1)v(k+l-1). \end{aligned} \quad (3.16)$$

当 $l>1$ 时, 将(3.16)式代入(3.12)式便得(3.3)式. 而当 $l=1$ 时, 由(3.14)式并考虑到 $w(k)$ 与 $\tilde{z}(k|k)$ 不相关,

有

$$D_w(k, 1) = E\{w(k)\tilde{z}^T(k+1|k)\} = Q(K)G^T(k) - S(k)U^T(k). \quad (3.17)$$

由于 $w(k)$ 与 $z^*(k-1), \tilde{z}(k|k-1)$ 均不相关,

有

$$\begin{aligned} \hat{w}(k|k) &= E\{w(k)|z^*(k)\} = E\{w(k)|z^*(k-1), z(k)\} \\ &= E\{w(k)|z^*(k-1)\} + E\{w(k)|\tilde{z}(k|k-1)\} \\ &= E\{w(k)\} + \text{cov}\{w(k), \tilde{z}(k|k-1)\} \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k|k-1)\}\tilde{z}(k|k-1) \\ &= E\{w(k)[H(k)\tilde{z}(k|k-1) + v(k)]^T\} \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{H(k)\tilde{z}(k|k-1) + v(k)\}\tilde{z}(k|k-1) \\ &= S(k)[H(k)P(k|k-1)H(k) + R(k)]^{-1}\tilde{z}(k|k-1). \end{aligned} \quad (3.18)$$

下面推导 $w(k)$ 的误差方差阵 $P_w(k|k+l)$ 的递推公式. 用 $w(k)$ 减去(3.10)式两端得

$$\hat{w}(k|k+l) = \hat{w}(k|k+l-1) - N_w(k|k+l)\tilde{z}(k+l|k+l-1). \quad (3.19)$$

考虑到 $\tilde{w}(k|k+l), \tilde{w}(k|k+l-1), \tilde{z}(k+l|k+l-1)$ 的均值为零, $\tilde{w}(k|k+l)$ 与 $\tilde{z}^T(k+l|k+l-1)$ 不相关, 由(3.19), (3.11)式得

$$\begin{aligned} P_w(k|k+l-1) &= E\{\tilde{w}(k|k+l-1)\tilde{w}^T(k|k+l-1)\} \\ &= E\{[\tilde{w}(k|k+l) + N_w(k|k+l)\tilde{z}(k+l|k+l-1)][\text{same}]^T\} \\ &= P_w(k|k+l) + N_w(k|k+l)[H(k+l)P(k+l|k+l-1)H^T(k+l) \\ &\quad + R(k+l)]N_w^T(k+l). \end{aligned} \quad (3.20)$$

由(3.18)式, 并注意到 $E\{w(k)\tilde{z}^T(k|k-1)\} = S(k)$,

得

$$\begin{aligned} P_w(k|k) &= E\{\tilde{w}(k|k)\tilde{w}^T(k|k)\} \\ &= Q(k) - S(k)[H(k)P(k|k-1)H^T(k) + R(k)]^{-1}S^T(k). \end{aligned}$$

证毕。

4 固定区间平滑

$w(k)$ 的固定区间平滑即求 $\hat{w}(k|N)$ ($k \leq N$), 其中 N 固定, k 可变. $\hat{w}(k|N)$ 的算法由下面定理给出.

定理 2 系统(2.1), (2.2)在假设(1)~(3)条件下, $w(k)$ 的固定区间递推平滑算法为

$$\hat{w}(k|N) = \hat{w}(k|k) + D_w(k, 1)r(k+1|N), \quad (4.1)$$

$$\begin{aligned} r(k+1|N) &= \varphi(k+1)r(k+2|N) + H^T(k+1)[H(k+1)P(k+1|k)H^T(k+1) \\ &\quad + R(k+1)]^{-1}\tilde{z}(k+1|k), \end{aligned} \quad (4.2)$$

$$r(N+1|N) = 0, \quad (4.3)$$

$$\varphi(k+1) = \{\bar{F}(k+1)[I - K(k+1)H(k+1)]\}^T. \quad (4.4)$$

平滑误差方差阵为

$$P_w(k|N) = P_w(k|k) - D_w(k, 1)S(k+1|N)D_w^T(k, 1), \quad (4.5)$$

$$\begin{aligned} S(k+1|N) &= \varphi(k+1)S(k+2|N)\varphi^T(k+1) + H^T(k+1)[H(k+1)P(k+1|k) \\ &\quad + H^T(k+1) + R(k+1)]^{-1}H(k+1), \end{aligned} \quad (4.6)$$

$$S(N+1|N) = 0. \quad (4.7)$$

其中 $k=N-1, N-2, \dots, 1, 0$; $D_w(k, 1)$ 满足(3.4)式.

证 在(3.1)式取 $k=N-1, l=1$, 有

$$\begin{aligned} \hat{w}(N-1|N) &= \hat{w}(N-1|N-1) + N_w(N-1|N)\tilde{z}(N|N-1) \\ &= \hat{w}(N-1|N-1) + D_w(N-1, 1)H^T(N)[H(N)P(N|N-1)H^T(N) \\ &\quad + R(N)]^{-1}\tilde{z}(N|N-1). \end{aligned} \quad (4.8)$$

令

$$r(N|N) = H^T(N)[H(N)P(N|N-1)H^T(N) + R(N)]^{-1}\tilde{z}(N|N-1), \quad (4.9)$$

$$r(N+1|N) = 0, \quad (4.10)$$

则(4.1)式, (4.2)式对 $k=N-1$ 成立. 为导出一般式, 首先递推(3.3)式, 并且记 $\varphi(k+1) = \{\bar{F}(k+1)[I - K(k+1)H(k+1)]\}^T$,

得

$$D_w(k, l) = D_w(k, 1) \prod_{j=1}^{l-1} \varphi(k+j), \quad l = 2, 3, \dots. \quad (4.11)$$

在(3.1)式中令 $l=N-k$, 并递推该式有

$$\begin{aligned} \hat{w}(k|N) &= \hat{w}(k|k) + \sum_{l=1}^{N-k} N_w(k|k+l)\tilde{z}(k+l|k+l-1) \\ &= \hat{w}(k|k) + \sum_{l=1}^{N-k} D_w(k, l)H^T(k+l) \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\}\tilde{z}(k+l|k+l-1) \\ &= \hat{w}(k|k) + D_w(k, 1)\{H^T(k+1)\text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+1|k)\}\tilde{z}(k+1|k)\} \end{aligned}$$

$$+ \sum_{l=2}^{N-k} \left[\prod_{j=1}^{l-1} \varphi(k+j) \right] H^T(k+l) \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \tilde{z}(k+l|k+l-1). \quad (4.12)$$

令

$$\begin{aligned} r(k+1|N) &= H^T(k+1) \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+1|k)\} \tilde{z}(k+1|k) \\ &\quad + \sum_{l=2}^{N-k} \left[\prod_{j=1}^{l-1} \varphi(k+j) \right] H^T(k+l) \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \tilde{z}(k+l|k+l-1), \end{aligned} \quad (4.13)$$

则有

$$\hat{w}(k|N) = \hat{w}(k|k) + D_w(k, 1)r(k+1|N). \quad (4.14)$$

由于(4.13)式右边第二项有

$$\begin{aligned} &\sum_{l=2}^{N-k} \left[\prod_{j=1}^{l-1} \varphi(k+j) \right] H^T(k+l) \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \tilde{z}(k+l|k+l-1) \\ &= \varphi(k+1) \{H^T(k+2) \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+2|k+1)\} \tilde{z}(k+2|k+1) \\ &\quad + \sum_{l=3}^{N-k} \left[\prod_{j=2}^{l-1} \varphi(k+j) \right] H^T(k+l) \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \tilde{z}(k+l|k+l-1)\} \\ &= \varphi(k+1) \{H^T(k+2) \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+2|k+1)\} \tilde{z}(k+2|k+1) \\ &\quad + \sum_{l=2}^{N-k-1} \left[\prod_{j=1}^{l-1} \varphi(k+l+j) \right] H^T(k+l) \\ &\quad \cdot \text{var}^{-1}\{\tilde{z}(k+1+l|k+l)\} \tilde{z}(k+1+l|k+l)\} \\ &= \varphi(k+1)r(k+2|N). \end{aligned} \quad (4.15)$$

将(4.15)式代入(4.13)式得(4.2)式,下面推导误差方差阵的递推公式.

记

$$S(k+1|N) = E\{r(k+1|N)r^T(k+1|N)\}. \quad (4.16)$$

由于 $r(k+2|N)$ 是 $\tilde{z}(N|N-1), \tilde{z}(N-1|N-2), \dots, \tilde{z}(k+2|k+1)$ 的线性组合,因此, $E\{r(k+2|N)r^T(k+1|k)\}=0$, 将(4.2)式代入(4.16)式便得到(4.6)式,考虑到(4.3)式便得(4.7)式.用 $w(k)$ 减(4.14)式两端,并移项后可得

$$\tilde{w}(k|k) = \tilde{w}(k|N) + D_w(k, 1)r(k+1|N). \quad (4.17)$$

因 $r(k+1|N)$ 实际上是 $z(1), z(2), \dots, z(N)$ 的线性组合,故 $E\{W(k|N)r^T(k+1|N)\}=0$,于是由(4.17)式得

$$P_w(k|k) = E\{\tilde{w}(k|k)\tilde{w}^T(k|k)\} = P_w(k|N) + D_w(k, 1)S(k+1|N)D_w^T(k, 1).$$

证毕.

5 结 论

本文实质上是在动态系统噪声 $w(k)$ 的统计特性(期望值和协方差阵)已知的条件下,采用最小方差估计准则,估计 $w(k)$ 的一个实现.这一问题采用 Bayes 方法早已解决,本文的特点是推导了递推计算公式,便于实际应用.关于算法的稳定性问题是一个较为复杂的问题,有待进一步去探讨.

参 考 文 献

- [1] Mendel, J. M.. White Noise Estimators for Seismic Data Processing in Oil Exploration. *IEEE Trans., Auto. Contr.*, 1977, AC-22, 694—706
- [2] Mendel, J. M.. Minimum-Variance Deconvolution. *IEEE Trans., Geosci Remote Sensing*, 1981, 19, 161—171
- [3] Mendel, J. M.. Optimal Seismic Deconvolution: An Estimation-Based Approach. New York: Academic, 1983
- [4] Dai, G. Z. and Mendel, J. M.. A Straightforward and Unified Approach to the Derivation of Minimum-Variance Deconvolution Algorithms. *IEEE Trans., Automat. Contr.*, 1986, AC-31(1), 80—83
- [5] Hamid, R. H.. Decentralized Structures for Parallel Kalman Filtering. *IEEE Trans. Automat. Contr.*, 1988, AC-33(1), 88—94
- [6] Lewis, F. L.. Optimal Estimation. New York: John Wiley & Sons, Inc., 1986

The Smoothing Algorithms of the Dynamic Noise Estimation

QIN Chaoying and DAI Guangzhong

(Department of Applied Mathematics, Northwestern Polytechnical University • Xi'an, 710073, PRC)

Abstract: The purpose of this note is to give the fixed-point and fixed-interval smoothing algorithms for the dynamic noises and the error covariances of a linear discrete-time stochastic system whose dynamics and observation noises are correlated.

Key words: discrete-time system; dynamic noise; smoothing algorithms

本文作者简介

秦超英 1958年生。1981年毕业于西北工业大学应用数学系。现为西北工业大学应用数学系讲师、在职博士生。研究方向为广义系统、估计理论及随机控制。

戴冠中 见本刊1993年第1期第12页。