



# 应用 Diophantine 方程的多通道最优去卷<sup>1)</sup>

邓自立 刘伟华 石莹

(黑龙江大学应用数学研究所 哈尔滨 150080)

**摘要** 应用时域上的现代时间序列分析方法,提出了具有 ARMA 新息滤波器形式的多通道最优去卷估值器.它要求解一个 Diophantine 方程,可处理非平稳输入信号,且可统一处理最优去卷滤波、平滑和预报问题.仿真例子说明了其有效性.

**关键词** 多通道最优去卷, Diophantine 方程, ARMA 新息滤波器, 现代时间序列.

## MULTICHANNEL OPTIMAL DECONVOLUTION USING DIOPHANTINE EQUATIONS

DENG Zili LIU Weihua SHI Ying

(Institute of Applied Mathematics, Heilongjiang University, Harbin 150080)

**Abstract** Using the modern time series analysis method, this paper presents the multichannel optimal deconvolution estimators described by the autoregressive moving average (ARMA) innovation filter, which require the solution of a Diophantine equation. They can handle the nonstationary input signals and can handle the optimal deconvolution filtering, smoothing and prediction problems in a unified framework. A simulation example shows their usefulness.

**Key words** Multichannel optimal deconvolution, diophantine equation, ARMA innovation filter, modern time series.

## 1 引言

由系统输出估计其输入叫去卷(Deconvolution)或反卷积.它有广泛的应用领域(例如油田地震勘探、通讯等).考虑多通道最优去卷问题

$$y(t) = \Phi^{-1}\Psi s(t) + \eta(t), \quad (1)$$

$$s(t) = A^{-1}Cw(t), \eta(t) = P^{-1}Rv(t), \quad (2)$$

1)国家自然科学基金(69774019)资助项目.

其中输出  $y(t) \in R^m$ ; 输入  $s(t) \in R^n$ ; 有色噪声  $\eta(t) \in R^m, w(t) \in R^r$  和  $v(t) \in R^s$  是零均值、方差阵分别为  $Q_w$  和  $Q_v$  的独立白噪声;  $\Phi, \Psi, \dots, R$  是单位滞后算子  $q^{-1}$  ( $q^{-1}s(t) = s(t-1)$ ) 的多项式矩阵, 形如  $X = X(q^{-1}) = X_0 + X_1q^{-1} + \dots + X_{n_x}q^{-n_x}$ ,  $X_i$  为系数阵,  $n_x = \deg(X)$  为阶次. 设  $\Phi_0 = I_m, A_0 = I_n, P_0 = I_m, I_i$  为  $i \times i$  单位阵. 最优去卷问题是基于  $(y(t+N), y(t+N-1), \dots)$  求输入  $s(t)$  的最优(线性最小方差)估值器  $\hat{s}(t|t+N)$ . 对  $N=0, N>0, N<0$  分别称为去卷滤波器、平滑器和预报器.

## 2 多通道最优去卷估值器

将式(2)代入式(1), 有  $Py(t) = P\Phi^{-1}\Psi A^{-1}Cw(t) + Rv(t)$ , 引入左素分解  $P\Phi^{-1} = \tilde{\Phi}^{-1}\tilde{P}$ , 带  $\tilde{P}_0 = I_m, \tilde{\Phi}_0 = I_m$ , 则有

$$\tilde{\Phi}Py(t) = \tilde{P}\Psi A^{-1}Cw(t) + \tilde{\Phi}Rv(t); \quad (3)$$

引入左素分解  $\tilde{P}\Psi A^{-1} = \tilde{A}^{-1}\tilde{G}$ , 带  $\tilde{A}_0 = I_m$ , 则可得 ARMA 新息模型

$$\tilde{A}\tilde{\Phi}P_y(t) = D\varepsilon(t), \quad (4)$$

其中  $D$  是稳定的,  $D_0 = I_m$ , 新息  $\varepsilon(t) \in R^m$  是零均值、方差阵为  $Q_\varepsilon$  的白噪声, 且

$$D\varepsilon(t) = \tilde{G}Cw(t) + \tilde{A}\tilde{\Phi}Rv(t). \quad (5)$$

$D$  和  $Q_\varepsilon$  可用谱分解或 Gevers 和 Wouters 算法<sup>[1]</sup>求得.

**引理1**<sup>[2]</sup>. 最优白噪声估值器为

$$\hat{w}(t|t+N) = Q_w\Pi_N^*Q_\varepsilon^{-1}\varepsilon(t), \quad \hat{v}(t|t+N) = Q_vF_N^*Q_\varepsilon^{-1}\varepsilon(t), \quad (6)$$

其中  $\Pi_N^*$  和  $F_N^*$  有形式  $X_N^* = X_0^T + X_1^Tq + \dots + X_N^Tq^N$ ,  $q$  是单位正向算子,  $q\varepsilon(t) = \varepsilon(t+1)$ .

定义  $\Pi_N^* = O(N < 0), F_N^* = O(N < 0)$ , 且  $\Pi_i$  和  $F_i$  可递推计算为

$$\Pi_i = -D_1\Pi_{i-1} - \dots - D_{n_d}\Pi_{i-n_d} + M_i, \Pi_i = O(i < 0), M_i = O(i > n_m), M = \tilde{G}C, \quad (7)$$

$$F_i = -D_1F_{i-1} - \dots - D_{n_d}F_{i-n_d} + L_i, F_i = O(i < 0), L_i = O(i > n_l), L = \tilde{A}\tilde{\Phi}R. \quad (8)$$

**引理2**. 最优输出预报器为

$$\hat{y}(t|t+N) = (\tilde{A}\tilde{\Phi}P)^{-1}J_N\varepsilon(t+N), \quad (9)$$

这里  $J_N$  由下式决定

$$D = (\tilde{A}\tilde{\Phi}P)E_N + q^N J_N (N < 0), \quad J_N = Dq^{-N} (N \geq 0), \quad (10)$$

其中  $\deg(E_N) = -(N+1)$ ,  $\deg(J_N) = \max(\deg(\tilde{A}\tilde{\Phi}P) - 1, n_d + N)$ .

证明. 由式(4)有  $y(t) = (\tilde{A}\tilde{\Phi}P)^{-1}D\varepsilon(t)$ , 利用式(10)即可得式(9).

**定理1**. 多通道最优去卷估值器为

$$\hat{A}s(t|t+N) = K_N\varepsilon(t+N), \quad (11)$$

它是 ARMA 新息滤波器, 其中

$$K_N = K_\alpha + CQ_w\Pi_N^*Q_\varepsilon^{-1}q^{-N}. \quad (12)$$

上式中  $K_\alpha$  连同  $K_\beta$  和  $K_\gamma$  是如下 Diophantine 方程

$$\tilde{G}K_\alpha + \tilde{A}\tilde{P}K_\beta + \tilde{A}\tilde{\Phi}K_\gamma = [J_Nq^N - \tilde{G}CQ_w\Pi_N^*Q_\varepsilon^{-1} - \tilde{A}\tilde{\Phi}RQ_vF_N^*Q_\varepsilon^{-1}]q^{-N} \quad (13)$$

的唯一解, 其中  $\deg(K_\alpha) = n_\alpha - 1$ ,  $\deg(K_\beta) = n_\beta - 1$ ,  $\deg(K_\gamma) = n_\gamma - 1$ .

证明. 式(1)和(2)有状态空间模型

$$\alpha(t+1) = \bar{A}\alpha(t) + \bar{C}w(t), \quad s(t) = \bar{H}_1\alpha(t) + C_0w(t), \quad (14)$$

$$\beta(t+1) = \bar{\Phi}\beta(t) + \bar{\Psi}s(t), \quad y(t) = \bar{H}_2\beta(t) + \Psi_0s(t) + \eta(t), \quad (15)$$

$$\gamma(t+1) = \bar{P}\gamma(t) + \bar{R}v(t), \quad \eta(t) = \bar{H}_3\gamma(t) + R_0v(t), \quad (16)$$

其中 $(\bar{A}, \bar{H}_1)$ ,  $(\bar{\Phi}, \bar{H}_2)$ 和 $(\bar{P}, \bar{H}_3)$ 均为块伴随形<sup>[1]</sup>. 合并式(14)–(16), 有增广系统

$$x(t+1) = \bar{\Lambda}x(t) + \bar{\Gamma}\xi(t), \quad y(t) = \bar{H}x(t) + \delta(t), \quad (17)$$

其中 $x(t) = [\alpha^T(t), \beta^T(t), \gamma^T(t)]^T$ ,  $\xi(t) = [w^T(t), v^T(t)]^T$ ,  $\delta(t) = \Psi_0C_0w(t) + R_0v(t)$ ,

$$\bar{\Lambda} = \begin{bmatrix} \bar{A} & O & O \\ \bar{\Psi}H_1 & \bar{\Phi} & O \\ O & O & \bar{P} \end{bmatrix}, \quad \bar{\Gamma} = \begin{bmatrix} \bar{C} & O \\ \bar{\Psi}C_0 & O \\ O & \bar{R} \end{bmatrix}, \quad \bar{H} = [\Psi_0H_1, \bar{H}_2, \bar{H}_3]. \quad (18)$$

设 $(\bar{A}\bar{\Phi}P, \bar{G}C, \bar{A}\bar{\Phi}R)$ 左素, 可证明增广系统是完全可观、可控的, 故存在稳态 Kalman 估值器

$$\hat{x}(t+1|t+1+N) = \bar{\Lambda}\hat{x}(t|t+N) + \bar{\Gamma}\hat{\xi}(t|t+N) + \bar{K}_N\epsilon(t+1+N). \quad (19)$$

置 $\bar{K}_N = [\bar{K}_\alpha^T, \bar{K}_\beta^T, \bar{K}_\gamma^T]^T$ 和 $\bar{K}_x = [K_{x_0}^T, \dots, K_{x_{n_x}}^T]^T$ ,  $x = \alpha, \beta, \gamma$ ,  $K_{\alpha_i}$ 为 $n \times m$ 阵,  $K_{\beta_i}$ 和 $K_{\gamma_i}$ 为 $m \times m$ 阵, 则子系统 Kalman 估值器为

$$\hat{\alpha}(t+1|t+1+N) = \bar{A}\hat{\alpha}(t|t+N) + \bar{C}\hat{w}(t|t+N) + \bar{K}_\alpha\epsilon(t+1+N), \quad (20)$$

$$\hat{s}(t|t+N) = \bar{H}_1\hat{\alpha}(t|t+N) + \bar{C}_0\hat{w}(t|t+N), \quad (21)$$

$$\hat{\beta}(t+1|t+1+N) = \bar{\Phi}\hat{\beta}(t|t+N) + \bar{\Psi}\hat{s}(t|t+N) + \bar{K}_\beta\epsilon(t+1+N), \quad (22)$$

$$\hat{y}(t|t+N) = \bar{H}_2\hat{\beta}(t|t+N) + \bar{\Psi}_0\hat{s}(t|t+N) + \hat{\eta}(t|t+N), \quad (23)$$

$$\hat{\gamma}(t+1|t+1+N) = \bar{P}\hat{\gamma}(t|t+N) + \bar{R}\hat{v}(t|t+N) + \bar{K}_\gamma\epsilon(t+1+N), \quad (24)$$

$$\hat{\eta}(t|t+N) = \bar{H}_3\hat{\gamma}(t|t+N) + R_0\hat{v}(t|t+N). \quad (25)$$

因 $(\bar{A}, \bar{H}_1)$ ,  $(\bar{\Phi}, \bar{H}_2)$ 和 $(\bar{P}, \bar{H}_3)$ 为块伴随形, 故式(20)和(21), 式(22)和(23), 式(24)和(25)各等价于如下 ARMA 模型<sup>[1]</sup>:

$$A\hat{s}(t|t+N) = C\hat{w}(t|t+N) + K_\alpha\epsilon(t+N), \quad (26)$$

$$\Phi\hat{y}(t|t+N) = \Psi\hat{s}(t|t+N) + K_\beta\epsilon(t+N) + \Phi\hat{\eta}(t|t+N), \quad (27)$$

$$P\hat{\eta}(t|t+N) = R\hat{v}(t|t+N) + K_\gamma\epsilon(t+N), \quad (28)$$

其中 $K_x = K_{x_0} + K_{x_1}q^{-1} + \dots + K_{x_{n_x}}q^{-n_x}$ ,  $x = \alpha, \beta, \gamma$ , 且 $n_\alpha = n_a - 1$ ,  $n_\beta = n_\varphi - 1$ ,  $n_\gamma = n_p - 1$ . 将式(9), (26)和(28)代入式(27), 并利用式(6)和引入的左素分解, 经整理后有

$$J_N\epsilon(t+N) = [\bar{G}CQ_w\Pi_N^*Q_\epsilon^{-1}q^{-N} + \bar{G}K_\alpha + \bar{A}\bar{P}K_\beta + \bar{A}\bar{\Phi}RQ_vF_N^*Q_\epsilon^{-1}q^{-N} + \bar{A}\bar{\Phi}K_\gamma]\epsilon(t+N), \quad (29)$$

这引出式(13). 置 $\bar{P}K_\beta + \bar{\Phi}K_\gamma = K_\gamma$ , 则式(13)化为

$$\bar{G}K_\alpha + \bar{A}K_\omega = [J_Nq^N - \bar{G}CQ_w\Pi_N^*Q_\epsilon^{-1} - \bar{A}\bar{\Phi}RQ_vF_N^*Q_\epsilon^{-1}]q^{-N}. \quad (30)$$

因 $(\bar{G}, \bar{A})$ 左素,  $n_\alpha = n_a - 1$ , 由文[3]知式(30)有唯一解 $(K_\alpha, K_\omega)$ . 因 $(\bar{P}, \bar{\Phi})$ 左素,  $n_\beta = n_\varphi - 1$ , 由文[3] $\bar{P}K_\beta + \bar{\Phi}K_\gamma = K_\omega$ 有唯一解 $(K_\beta, K_\gamma)$ . 故式(13)有唯一解 $(K_\alpha, K_\beta, K_\gamma)$ .

**推论1.**  $K_\alpha$ 由 Diophantine 方程(30)唯一决定.

显然, 由式(30)求 $K_\alpha$ 要比由式(13)求 $K_\alpha$ 简单.

注意,  $\epsilon(t)$ 可由式(4)置新息初值后递推计算<sup>[2]</sup>, 而式(11)的计算与新息初值和 $\hat{s}(t|t+N)$ 的初值两者有关. 若 $A$ 稳定, 易知式(11)关于这两种初值是渐近稳定的, 因而其初

值可任意选取. 若  $A$  不稳定, 则应由文[2]给出的非递推最优状态估值器  $\hat{x}(t|t+N)$  求最优初值  $\hat{s}(t|t+N)$ , 才能保证式(11)关于新息初值是渐近稳定的.

### 3 仿真例子

考虑二通道非平稳输入  $s(t)$  的最优去卷问题(1)和(2), 其中  $\Phi = I_2 + \Phi_1 q^{-1}$ ,  $\Psi = I_2 q^{-1}$ ,  $P = I_2 + P_1 q^{-1}$ ,  $R = I_2$ ,  $A = I_2 + A_1 q^{-1}$ ,  $C = C_1 q^{-1}$ ,  $Q_w = \text{diag}(1, 1)$ ,  $Q_v = \text{diag}(2, 2)$ ,  $A_1 = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 2 & -0.15 \end{bmatrix}$ ,  $C_1 = \begin{bmatrix} 1 & -2 \\ -2.5 & 1 \end{bmatrix}$ ,  $\Phi_1 = \begin{bmatrix} -0.8 & 0 \\ -0.9 & -0.5 \end{bmatrix}$ ,  $P_1 = \begin{bmatrix} 0.85 & 0 \\ 0 & -0.4 \end{bmatrix}$ , 且  $s(t) = [s_1(t), s_2(t)]^T$ . 对  $N = -1$ , 用本文方法仿真结果如图1和图2所示.

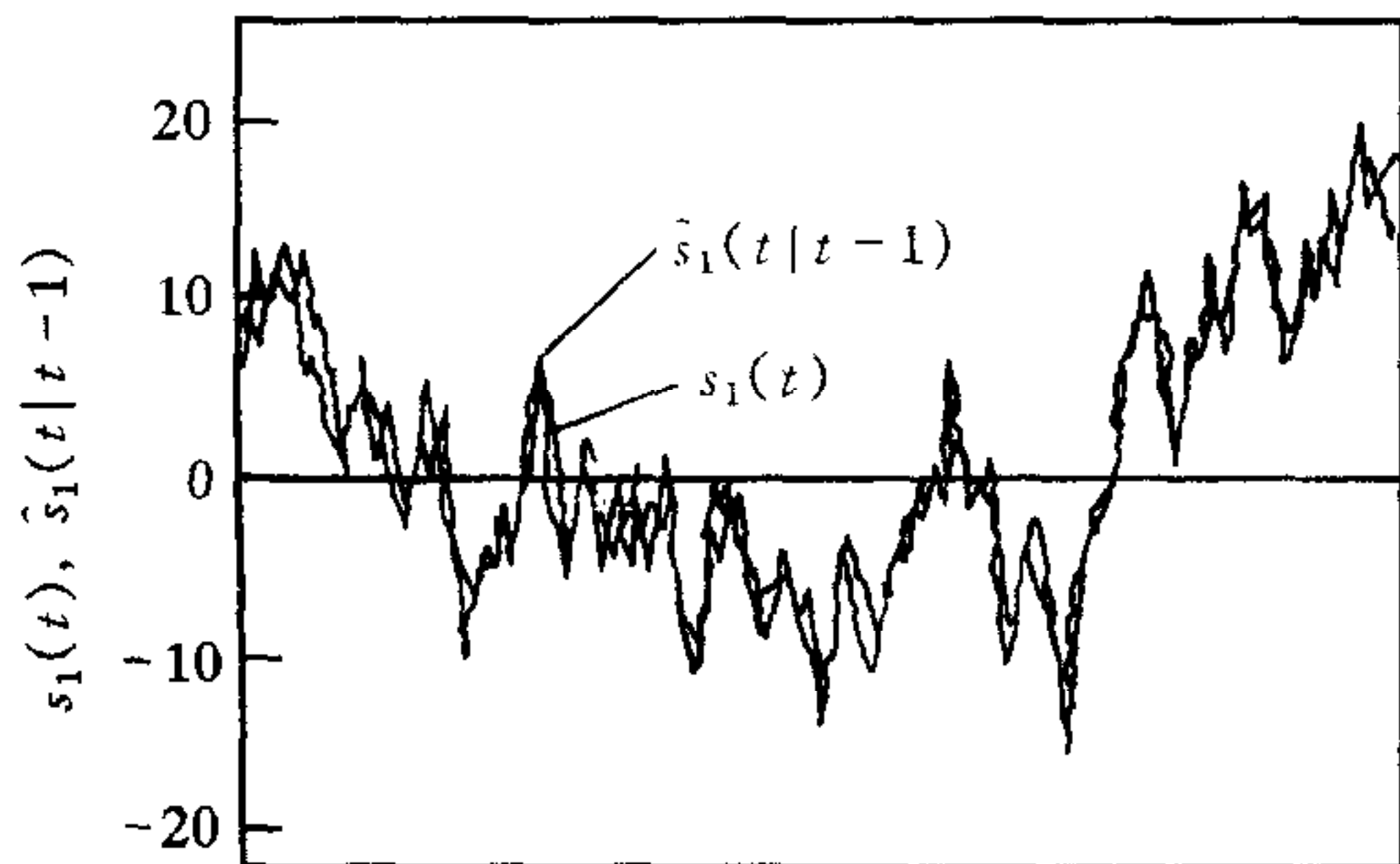


图1  $s_1(t)$ 和最优去卷预报器  $\hat{s}_1(t|t-1)$

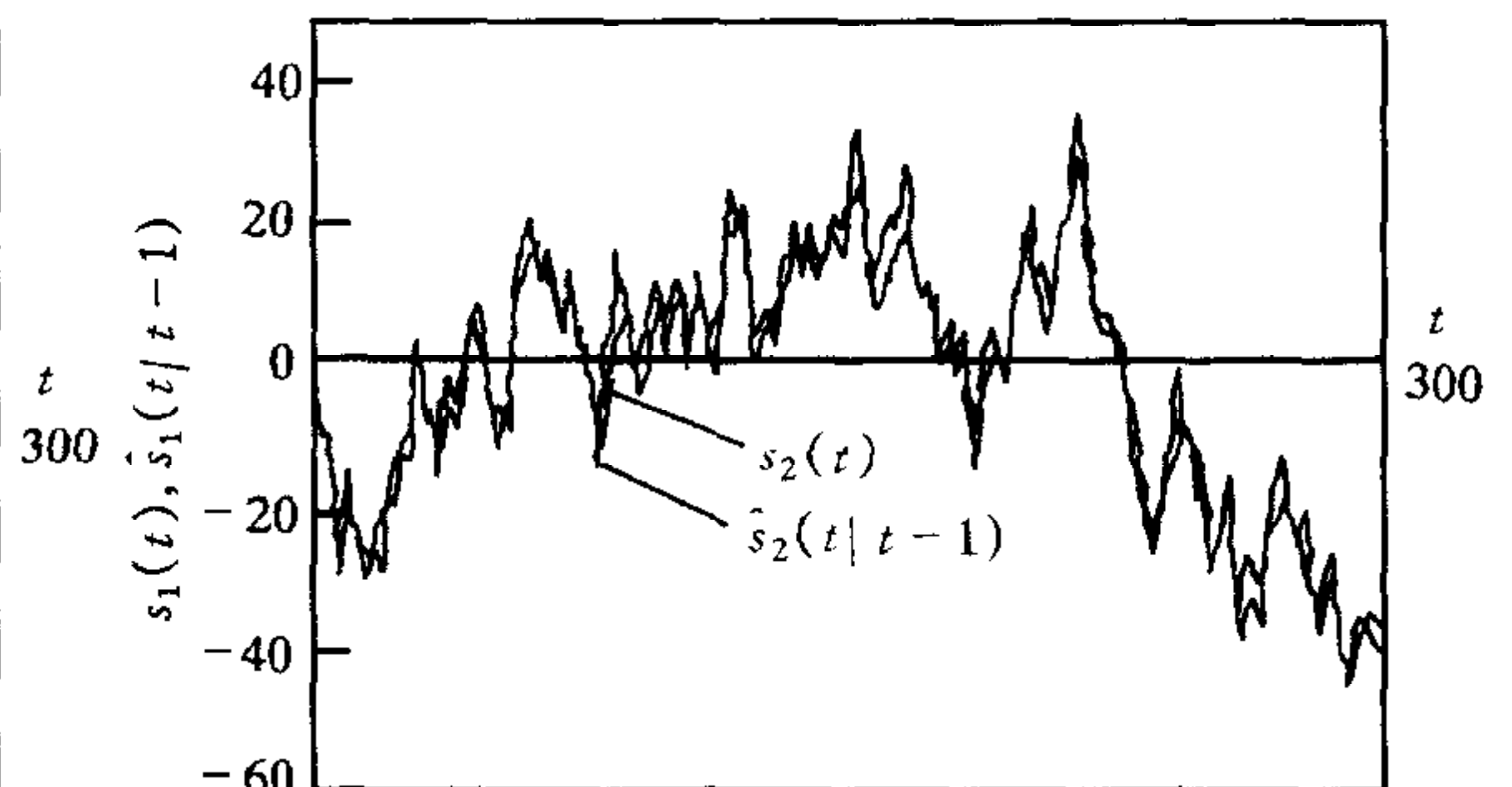


图2  $s_2(t)$ 和最优去卷预报器  $\hat{s}_2(t|t-1)$

### 参 考 文 献

- 1 邓自立, 郭一新. 现代时间序列分析及其应用. 北京: 知识出版社, 1989
- 2 Deng Zili *et al.* Optimal and self-tuning white noise estimators with applications to deconvolution and filtering problems. *Automatica*, 1996, **32**(2):199-216
- 3 Feinstein J, Bar-Ness Y. The solution of the matrix polynomial equation  $A(s)X(s) + B(s)y(s) = C(s)$ . *IEEE Trans. Autom. Control*, 1984, **29**: (1):75-77

**邓自立** 1938年生, 1962年毕业于黑龙江大学数学系, 现为黑龙江大学应用数学研究所教授. 主要研究领域为状态估计、最优滤波、信号处理、反卷积等. 发表论文150余篇.

**刘伟华** 1971年生, 1994年毕业于哈尔滨师范大学数学系, 1997年获自动控制理论及应用专业硕士学位. 主要研究领域为最优滤波、反卷积.

**石莹** 1971年生, 1993年毕业于黑龙江大学系统科学系, 1996年获自动控制理论及应用专业硕士学位. 主要研究领域为状态估计、反卷积.