

УДК 621.391:396

ЛИНЕЙНАЯ ФИЛЬТРАЦИЯ В ДИСКРЕТНОМ ВРЕМЕНИ В УСЛОВИЯХ МАРКОВСКОЙ ПОСЛЕДОВАТЕЛЬНОСТИ ПРОПУСКОВ НАБЛЮДЕНИЙ

© 2003 А. А. Сирота, М. Н. Лантюхов

Воронежский государственный университет

Синтезирован алгоритм фильтрации параметров состояния динамической системы в дискретном времени, предназначенный для обработки информации в условиях наличия пропусков наблюдений, описываемых случайной марковской последовательностью. Проведен анализ точностных характеристик полученного линейного фильтра в сравнении с известными, не учитывающими зависимый характер пропусков наблюдений.

Введение

В реальных системах управления при обработке последовательности наблюдений в задачах фильтрации—оценивания параметров состояния динамических систем возникает ситуация, когда часть из наблюдений в заранее неизвестные моменты времени выпадает из рассмотрения, причем сам факт пропуска очередного наблюдения не обязательно может быть зафиксирован наблюдающей стороной. Это происходит в случаях, например, когда истинные измерения вектора состояния объекта перестают попадать в заданную окрестность (строб) ожидаемого положения объекта в пространстве наблюдений, или, когда процесс обнаружения наблюдаемых сигналов этого объекта приобретает стохастический характер. При обработке информационной последовательности наблюдений, возникающей в этих случаях, весьма эффективным в вычислительном отношении является использование рекуррентных линейных алгоритмов фильтрации калмановского типа [1], для которых обеспечивается независимость коэффициентов фильтров от наблюдений. Известно также, что эффективность процедур фильтрации снижается по отношению к ожидаемой в случае неадекватности используемых моделей динамики состояний и наблюдений. Поэтому возникает необходимость проведения синтеза и анализа линейных алгоритмов фильтрации с учетом специфики процесса наблюдений, вызванной появлением случайных пропусков.

В [1—3] рассматривается задача, когда поведение объекта описывается уравнением состояний и начальными условиями вида

$$x_{k+1} = F_k x_k + G_k u_k, \quad x_1 \sim \{\tilde{x}_{1|0}, P_{1|0}\}, \quad (1)$$

где x_k — m -мерный вектор состояния объекта в момент времени t_k ; u_k — r -мерный вектор возмущений ($M[u_k] = 0$; $M[u_k u_k^T] = Q_k$); F_k и G_k — матрицы соответствующей размерности. Последовательность наблюдений при этом имеет вид

$$z_k = a_k (H_k x_k + v_k) + (1 - a_k) \tilde{z}_{k|k-1}, \quad (2)$$

где z_k — n -мерный вектор наблюдений в момент времени t_k ; $\tilde{z}_{k|k-1}$ — вектор экстраполированной на момент времени t_k оптимальной в среднеквадратичном линейной оценки вектора состояния z_k по совокупности наблюдений $z^{k-1} = (z_1, \dots, z_{k-1})$; v_k — вектор аддитивного шума измерений ($M[v_k] = 0$; $M[v_k v_k^T] = R_k$); H_k — матрица связи состояний и наблюдений; a_k — скалярная случайная величина, принимающая значения единица или ноль с вероятностями $P_k(1)$ и $P_k(0) = 1 - P_k(1)$ независимо от результатов предшествующей обработки. При этом в ситуации пропуска ($a_k = 0$) осуществляется доопределение последовательности в точке $z_k = \tilde{z}_{k|k-1}$, что обеспечивает реализацию оптимального линейного фильтра оценивания последовательности x_k с независимыми от наблюдений коэффициентами [2]. Шумы v_k , u_i предполагаются некоррелированными между собой, а также с a_j и x_0 при любых k , i и j .

Методика и результаты синтеза алгоритма фильтрации

В [1—3] последовательность $\{a_k\}$ предполагалась независимой в совокупности, что как отмечено в [1] существенно упрощает синтез алгоритма оценивания. В тоже время, во многих ситуациях такое допущение неправомерно, поэтому целью настоящей работы является построение алгоритма фильтрации ориентированного на более общий случай, когда имеется статистическая зависимость возникновения пропусков наблюдений от шага к шагу. Пусть последовательность пропусков $\{a_k\}$ для определенности описывается марковской однородной цепью, которая принимает два состояния $a_k = 1$ с вероятностью $P(a_k) = P_k(1)$ и $a_k = 0$ с вероятностью $P(b_k) = P_k(0)$, $P(a_k) + P(b_k) = 1$. Вероятности отсутствия и наличия пропуска наблюдения на k -м шаге определяется по формуле $P_k = \pi P_{k-1}$, где π — матрица одношаговых переходов

$$\pi = \begin{vmatrix} P_{00} & 1 - P_{11} \\ 1 - P_{00} & P_{11} \end{vmatrix}, \text{ а } P_k = \begin{vmatrix} P_k(0) \\ P_k(1) \end{vmatrix}.$$

Введенная модель является основой для проведения синтеза алгоритма обработки информации в виде оптимального линейного алгоритма оценивания. Оценку в соответствии с [1] будем искать на основе рекуррентного уравнения вида

$$\tilde{x}_{k+1|k} = \Phi_k \tilde{x}_{k|k-1} + W_k z_k, \quad (3)$$

где Φ_k и W_k матрицы, которые требуется найти.

Необходимое и достаточное условие оптимальности несмещенной линейной оценки определяется системой уравнений $M[\varepsilon_{k+1|k} z_j^T] = 0$, $j = 1, \dots, k$, где $\varepsilon_{k+1} = x_{k+1} - \tilde{x}_{k+1|k}$ — ошибка оценивания. Пусть это условие выполняется для каждого $j = 1, \dots, k - 1$. Тогда с учетом независимости u_k , исходя из равенства $M[x_k z_j^T] = M[\tilde{x}_{k|k-1} z_j^T]$, получается необходимое условие оптимальности оценки $\tilde{x}_{k+1|k}$

$$(F_k - \Phi_k - W_k H_k) A(k, j) - W_k B(k, j) = 0,$$

$$A(k, j) = M[x_k z_j^T],$$

$$B(k, j) = M[a_k \gamma_k z_j^T], j = 1, \dots, k - 1 \quad (4)$$

$$\gamma_k = H_k \varepsilon_{k|k-1} + v_k = H_k x_k - H_k \tilde{x}_{k|k-1} + v_k.$$

Система (4) разрешима, если $B(k, j) = 0$ для всех $j = 1, \dots, k - 1$. Тогда $\Phi_k = F_k - W_k H_k$. При этом одновременно выполняется

$$\begin{aligned} M[(z_k - z_{k|k-1}) z_j^T] &= \\ &= M[(a_k (H_k x_k + v_k) - a_k H_k \tilde{x}_{k|k-1}) z_j^T] + \\ &+ M[(H_k \tilde{x}_{k|k-1} - z_{k|k-1}) z_j^T] = 0, \\ j &= 1, \dots, k - 1 \end{aligned}$$

Отсюда следует, что оптимальная оценка z_k с экстраполяцией на один шаг имеет вид

$$\tilde{z}_{k|k-1} = H_k \tilde{x}_{k|k-1}.$$

Уравнение для оптимального фильтра теперь получается из условия

$$M[\varepsilon_{k+1} z_k^T] = M[\varepsilon_{k+1} (z_k - H_k \tilde{x}_{k|k-1})^T] = 0.$$

Проводя подстановку $\Phi_k = F_k - W_k H_k$, после ряда преобразований [1] получим

$$\begin{aligned} W_k &= F_k \hat{W}_k = F_k M[\varepsilon_k \delta_k^T] (M[\delta_k \delta_k^T])^{-1}, \\ \delta_k &= z_k - H_k \tilde{x}_{k|k-1} = a_k H_k \varepsilon_k + a_k v_k, \\ \tilde{x}_{k+1|k} &= F_k [\tilde{x}_{k|k-1} + \hat{W}_k (z_k - H_k x_{k|k-1})]. \end{aligned} \quad (5)$$

Отметим, что выражение (5) совпадает с известным общим выражением теоремы о нормальной корреляции. Таким образом, в наиболее простом случае для получения фильтра требуется, чтобы

$$\begin{aligned} B(k, j) &= M[\delta_k z_j^T] = M[(a_k H_k (x_k - \tilde{x}_{k|k-1})) z_j^T] = 0, \\ j &= 1, \dots, k - 1. \end{aligned}$$

Используя эту методику, получим теперь уравнение для фильтра со статистически зависимыми пропусками наблюдений. При выводе учтем следующие рекуррентные соотношения для ошибки оценивания, вытекающее из общей структуры фильтра:

$$\varepsilon_{k+1} = F_k [\varepsilon_k - a_k \hat{W}_k H_k \varepsilon_k - a_k \hat{W}_k v_k] + G_k u_k,$$

$$\begin{aligned} M[\varepsilon_{k+1} \varepsilon_k^T] &= M\{F_k [\varepsilon_k \varepsilon_k^T - a_k (\varepsilon_k \varepsilon_k^T H_k^T \hat{W}_k^T + \hat{W}_k H_k \varepsilon_k \varepsilon_k^T) + \\ &+ a_k \hat{W}_k (H_k \varepsilon_k \varepsilon_k^T H_k^T + v_k v_k^T) \hat{W}_k^T] F_k^T + G_k u_k u_k^T G_k^T\}. \end{aligned}$$

На первом шаге ($k = 1$)

$$B(1, 0) = M[\delta_1] = 0;$$

$$\tilde{x}_{2|1} = F_1 (\tilde{x}_{1|0} + \hat{W}_1 (z_1 - H_k \tilde{x}_{1|0})), \hat{W}_1 = V_1 U_1^{-1};$$

$$V_1 = M[\varepsilon_{1|0} \delta_1^T] = P(a_1) P_{1|0} H_1^T = \tilde{P}_{1|0} H_1^T,$$

$$U_1 = P(a_1) H_1 P_{1|0} H_1^T + P(a_1) R_1,$$

$$P_{2|1} = M[\varepsilon_2 \varepsilon_2^T] = P(a_1)[F_1(P_{1|0} - P_{1|0} H_1^T \hat{W}_1^T) F_1^T + G_1 Q_1 G_1^T] + \\ + P(b_1)[F_1 P_{1|0} F_1^T + G_1 Q_1 G_1^T] = P(a_1) P_{2|1}(a_1) + P(b_1) P_{2|1}(b_1), \\ P_{2|1}(a_1) = M[\varepsilon_2 \varepsilon_2^T | a_1], P_{2|1}(b_1) = M[\varepsilon_2 \varepsilon_2^T | b_1]$$

то есть уравнения для оценки и матрицы ошибок на первом шаге получаются в виде, совпадающем с известным [1, 2].

На втором шаге ($k = 2$)

$$B(2, 1) = M[\delta_2 z_1^T] = M[a_2 H_2 \varepsilon_2 z_1^T] = \\ = M\{a_2 a_1 H_2 [F_1(\varepsilon_1 - a_1 \hat{W}_1 H_1 \varepsilon_1 - a_1 \hat{W}_1 v_1) + G_1 u_1] \times \\ \times (x_1^T H_1^T + v_1^T)^T + a_2 (1 - a_1) H_2 \varepsilon_2 x_{1|0}^T H_1^T\} = \\ = P(a_2, a_1) H_2 F_1 [P_{1|0} H_1^T - P_{1|0} H_1^T (H_1 P_{1|0} H_1^T + R_1)^{-1} \times \\ \times (H_1 P_{1|0} H_1^T + R_1)] = 0.$$

Это означает, что условие существования оценки в стандартном виде (5) выполняется. Одновременно имеем

$$\tilde{x}_{3|2} = F_2 [\tilde{x}_{2|1} + \hat{W}_2 (z_2 - H_2 \tilde{x}_{2|1})], \hat{W}_2 = V_2 U_2^{-1}, \\ V_2 = M[(x_2 - \tilde{x}_{2|1})(z_2 - \tilde{z}_{2|1})^T] M[\varepsilon_2 \delta_2^T] = \\ = M[a_2 \varepsilon_2 \varepsilon_2^T] H_2^T = M[a_2 a_1 \varepsilon_2 \varepsilon_2^T] H_2^T + \\ + M[a_2 b_1 \varepsilon_2 \varepsilon_2^T] H_2^T = \tilde{P}_{2|1}(a_2) H_2^T, \\ \tilde{P}_{2|1}(a_2) = P(a_2, a_1) P_{2|1}(a_1) + P(a_2, b_1) P_{2|1}(b_1), \\ U_2 = M[\delta_2 \delta_2^T] = H_2 M[a_2 \varepsilon_2 \varepsilon_2^T] H_2^T + M[a_2 v_2 v_2^T] = \\ = H_2 \tilde{P}_{2|1}(a_2) H_2^T + P(a_2) R_2, \\ P_{3|2} = M[\varepsilon_3 \varepsilon_3^T] = M[a_2 \varepsilon_3 \varepsilon_3^T] + M[b_2 \varepsilon_3 \varepsilon_3^T] = \\ = \{F_2 [\tilde{P}_{2|1}(a_2) - \tilde{P}_{2|1}(a_2) H_2^T W_2^T] + P(a_2) G_2 Q_2 G_2^T\} + \\ + \{F_2 \tilde{P}_{2|1}(b_2) F_2^T + \tilde{P}_{2|1}(b_2) G_2 Q_2 G_2^T\} = \\ = P(a_2) P_{3|2}(a_2) + P(b_2) P_{3|2}(b_2); \\ \tilde{P}_{2|1}(b_2) = M[b_2 \varepsilon_2 \varepsilon_2^T] = P(b_2, a_1) P_{2|1}(a_1) + P(b_2, b_1) P_{2|1}(b_1), \\ P_{3|2}(a_2) = F_2 [\tilde{P}_{2|1}(a_2) - \tilde{P}_{2|1}(a_2) H_2^T \hat{W}_2^T] / P(a_2) + G_2 Q_2 G_2^T, \\ P_{3|2}(b_2) = F_2 \tilde{P}_{2|1}(b_2) F_2^T / P(b_2) + G_2 Q_2 G_2^T.$$

Пусть теперь $B(k, j) = 0$, $j = 1, \dots, k-1$ и оптимальная оценка $\tilde{x}_{k|k-1}$ в известном виде существует. Действуя дальше по индукции покажем, что и $B(k+1, j) = 0$, $j = 1, \dots, k$. Пусть сначала $j = \overline{1, k-1}$, тогда представим

$$B(k+1, j) = M[a_{k+1} H_{k+1} \varepsilon_{k+1} z_j^T] = \\ = M[a_{k+1} a_j H_{k+1} \varepsilon_k x_j^T H_j^T] =$$

$$= M[a_{k+1} a_j H_{k+1} F_k \varepsilon_k x_j^T H_j^T] - \\ - M[a_{k+1} a_k a_j H_{k+1} F_k \hat{W}_k H_k \varepsilon_k x_j^T H_j^T].$$

С учетом того, что

$$M[a_{k+1} a_j \varepsilon_k x_j^T] = M[a_{k+1} a_k a_j \varepsilon_k x_j^T] + \\ + M[a_{k+1} (1 - a_k) a_j \varepsilon_k x_j^T],$$

марковости последовательности $\{a_k\}$ и условия $B(k, j) = 0$, $j = 1, \dots, k-1$, получим

$$M[\varepsilon_k x_k^T | a_{k+1} a_k a_j] = M[\varepsilon_k x_k^T | a_k a_j] = 0, \\ M[\varepsilon_k x_k^T | a_{k+1} b_k a_j] = M[\varepsilon_k x_k^T | b_k a_j] = 0, \\ j = 1, \dots, k-1.$$

Для $j = k$ теперь

$$M[a_{k+1} H_{k+1} \varepsilon_{k+1} z_k^T] = H_{k+1} M\{a_{k+1} a_k F_k (\varepsilon_k - a_k \hat{W}_k H_k \varepsilon_k - a_k \hat{W}_k v_k) + \\ + G_k u_k\} (x_k^T H_k^T + v_k^T) = H_{k+1} F_k \{P(a_{k+1}, a_k) M[\varepsilon_k x_k^T H_k^T | a_k, a_{k+1}] - \\ - P(a_{k+1}, a_k) \hat{W}_k H_k M[\varepsilon_k x_k^T H_k^T | a_k, a_{k+1}] - \\ - P(a_{k+1}, a_k) \hat{W}_k M[v_k v_k^T | a_k, a_{k+1}]\} = \\ = H_{k+1} F_k \{P(a_{k+1} | a_k) (M[a_k \varepsilon_k \varepsilon_k^T] H_k^T - \hat{W}_k (H_k M[a_k \varepsilon_k \varepsilon_k^T] H_k^T + \\ + M[a_k v_k v_k^T]))\} = H_{k+1} F_k \{P(a_{k+1} | a_k) (M[\varepsilon_k \delta_k^T] - \hat{W}_k M[\delta_k \delta_k^T])\}.$$

С учетом (5), получим, что и для $j = k$ выполняется $B(k, j) = 0$.

Соответственно на k -ом шаге оценка может быть получена в виде

$$\tilde{x}_{k+1|k} = F_k [\tilde{x}_{k|k-1} + \hat{W}_k (z_k - H_k \tilde{x}_{k|k-1})], \hat{W}_k = V_k U_k^{-1}, \\ V_k = \tilde{P}_{k|k-1}(a_k) H_k^T = P(a_k, a_{k-1}) P_{k|k-1}(a_{k-1}) H_k^T + \\ + P(a_k, b_{k-1}) P_{k|k-1}(b_{k-1}) H_k^T, \\ U_k = H_k \tilde{P}_{k|k-1}(a_k) H_k^T + P(a_k) R_k; P_{k+1|k} = \\ = P(a_k) P_{k+1|k}(a_k) + P(b_k) P_{k+1|k}(b_k), \\ P_{k+1|k}(a_k) = F_k [\tilde{P}_{k|k-1}(a_k) - \tilde{P}_{k|k-1}(a_k) H_k^T \hat{W}_k^T] \times \\ \times F_k^T / P(a_k) + G_k Q_k G_k^T; \\ P_{k+1|k}(b_k) = F_k \tilde{P}_{k|k-1}(b_k) F_k^T / P(a_k) + G_k Q_k G_k^T; \\ \tilde{P}_{k|k-1}(b_k) = P(b_k, a_{k-1}) P_{k|k-1}(a_{k-1}) + \\ + P(b_k, b_{k-1}) P_{k|k-1}(b_{k-1}).$$

В результате, получены рекуррентные соотношения для оптимального в классе линейных фильтра, в которых в явном виде учтен марковский характер последовательности пропусков наблюдений. В случае, если зави-

симость между значениями последовательности $\{a_k\}$ отсутствует, то есть $P(a_k | a_{k-1}) = P(a_k)$, $P(a_k | b_{k-1}) = P(a_k)$, $P(b_k | a_{k-1}) = P(b_k)$, $P(b_k | b_{k-1}) = P(b_k)$ уравнения (6) переходят в известные уравнения [2] для фильтра при наличии независимой последовательности пропусков

$$\tilde{x}_{k+1|k} = F_k[\tilde{x}_{k|k-1} + \hat{W}_k'(z_k - H_k \tilde{x}_{k|k-1})],$$

$$\hat{W}_k' = P(a_k)P_{k|k-1}H_k^T[P(a_k)H_kP_{k|k-1}H_k^T + P(a_k)R_k]^{-1}, \quad (7)$$

$$P_{k+1|k} = F_k[P_{k|k-1} - P(a_k)P_{k|k-1}H_k^T\hat{W}_k']F_k^T + F_kQ_kF_k^T.$$

Отметим также, что при $P(a_k) = 1$, $k = 1, 2, \dots$ уравнения (7) переходят в уравнения для классического фильтра Калмана.

Описание модельного эксперимента

В рамках рассмотренной статистической модели наблюдений методом имитационного моделирования проводилось сравнительное исследование характеристик обобщенного фильтра (7), полученного в [1, 2] для независимой во времени последовательности пропусков наблюдений, и синтезированного фильтра (6), учитывающего зависимый характер элементов последовательности $\{a_k\}$. В качестве модели состояний использовалась модель марковской последовательности ($m = 1$), динамика которой определяется уравнениями вида

$$x_{k+1} = \rho_x x_k + \sigma_x \sqrt{1 - \rho_x^2} u_k, \quad x_1 \sim \{0, \sigma_x^2\}.$$

Первоначально исследовалось качество работы фильтра (7) в условиях отсутствия и наличия статистической зависимости пропусков наблюдений в рамках марковской моде-

ли, то есть, в последнем случае, при отличии реальной модели наблюдений от используемой при синтезе. На рис. 1 представлены зависимости дисперсии ошибки σ_{Err}^2 оценивания в каждой точке при общем числе шагов $k = 10$, от вероятности $P_{00} = (b_{k+1} | b_k)$ при различных значениях вероятности $P_{11} = (a_{k+1} | a_k)$. Кривые 1 определяют зависимость теоретической ошибки, рассчитанной на всех шагах в соответствии с (7) для значений $P_{11} = (a_{k+1} | a_k)$, $k = 1, 2, \dots$, полученных при соответствующих P_{00} и P_{11} . Кривые 2 отвечают экспериментальным данным. Во всех экспериментах и расчетах $\sigma_x^2 = 1$, $\sigma_z^2 = 0,5$, $\rho_x = 0,9$. Из полученных зависимостей видно, что имеется расхождение теоретической дисперсии ошибок и дисперсии ошибок, достигнутых в ходе модельного эксперимента. В частности, при достаточно высоком уровне статистической зависимости $P_{00} \geq 0,6$ это расхождение может составлять до 20...30%.

На рис. 2 для сравнения представлены аналогичные графики (кривые 1) для экспериментально полученных дисперсий ошибок фильтра (7), не учитывающего зависимый характер пропусков, и синтезированного в настоящей работе в соответствии с уравнениями (6) фильтра (кривые 2). Теоретическая дисперсия ошибок, рассчитываемая на основе (6), для синтезированного фильтра практически совпадает с экспериментальной. Из приведенных зависимостей рис. 2 следует, что при не учете статистически зависимого характера появления пропусков проигрыш фильтра (7) в качестве обработки для указанных условий составляет до 10—15 %.

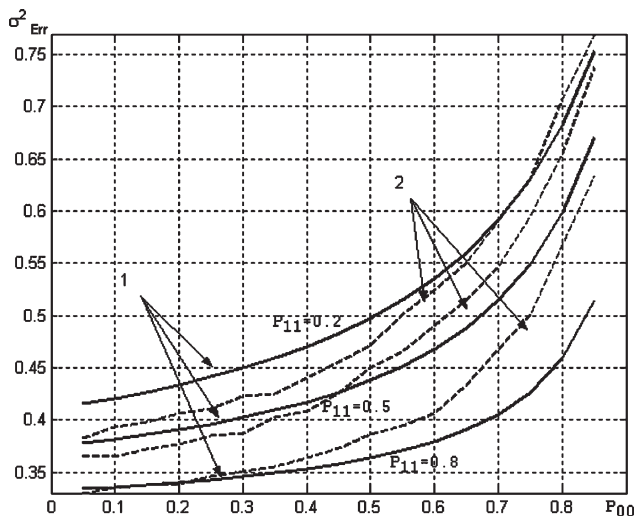


Рис. 1

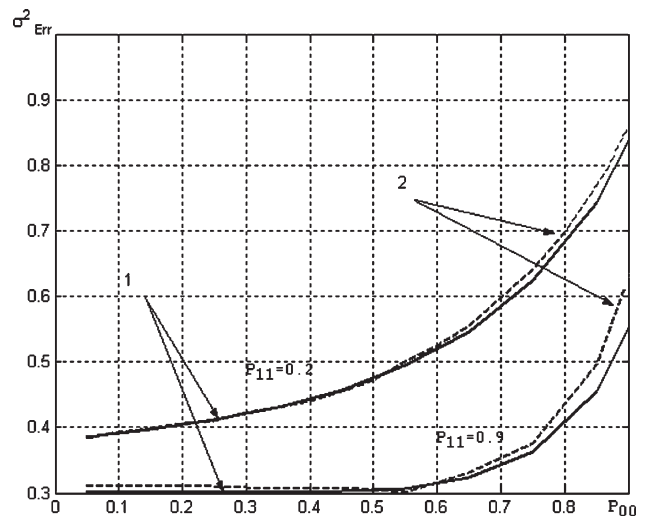


Рис. 2

Таким образом, в работе получен оптимальный алгоритм линейной фильтрации, реализующий обобщение известных результатов в этой области на случай наличия статистически зависимых последовательностей пропусков наблюдений. В рамках марковской модели последовательности пропусков показано совпадение теоретически получаемых оценок с результатами модельного эксперимента и наличие определенного выигрыша в

качестве обработки при использовании синтезированного алгоритма фильтрации.

ЛИТЕРАТУРА

1. Малютин Ю. М., Экало А. В. Применение ЭВМ для решения задач идентификации объектов. Ленинград. Изд. Ленинградского университета, 1988. 154—175 с.
2. Сирота А. А. //Радиотехника. 1988. № 5. С. 59—62.
3. Куликов Д. В., Экало А. В. //Автоматика и телемеханика. 1986. № 3. С. 48—54.