

О.И. Алдошина, А.Н. Еременко, А.В. Фабриков

РЕКУРСИВНАЯ ФИЛЬТРАЦИЯ ПРИ ВЫЧИСЛЕНИИ КООРДИНАТ ИСТОЧНИКА ОПТИЧЕСКОГО ИЗЛУЧЕНИЯ РАЗНОСТНО-ДАЛЬНОМЕРНЫМ МЕТОДОМ

Рассмотрен алгоритм рекурсивного оценивания координат точечного изотропного импульсного источника из данных наблюдений, осуществляемых из космоса. Приведены программы вычислений координат по методам Калмана и Поттера.

В [1] сформулирована задача и предложен разностно-дальномерный метод определения координат точечного изотропного импульсного источника оптического излучения по данным наблюдений, проводимых из космоса с помощью сетевой спутниковой системы типа <Навстар> [2]. Приведен алгоритм решения этой задачи прямым методом путем обращения матрицы произведения $G^T(\Theta_0) G(\Theta_0)$, появляющейся в линеаризованном уравнении связи между координатами источника и данными наблюдений

$$\tilde{v} = G(\Theta_0) \tilde{\Theta} + N \tag{1}$$

после умножения его слева на транспонированную матрицу $G^T(\Theta_0)$. В уравнении (1) приняты следующие обозначения $\Theta = \Theta - \Theta_0$; $\tilde{v} = v - L(\Theta_0)$; $\Theta = [x, y, z, T_0]^T$; $v = [v_{12}, v_{13}, \dots, v_{1n}]^T$; x, y, z – координаты источника; T_0 – систематическая ошибка измерения запаздываний; v_{ij} – разности моментов прихода сигнала к различным космическим аппаратам (КА), или запаздывания; Θ_0 – номинальное значение вектора Θ ; N – вектор-столбец случайных ошибок измерения, распределенных по гауссовскому закону с нулевым средним и дисперсией σ^2 ; $L(\Theta_0)$ – вектор-столбец с элементами $r_j - r_1 - cT_0$ ($j = 2, 3, \dots, n$), рассчитанными для номинальных значений x, y, z, T_0 ; r_j – расстояние от источника до j -го КА; c – скорость света. Матрица $G(\Theta_0)$ имеет вид

$$G(\Theta_0) = -[G_1(\Theta_0), G_2(\Theta_0), \dots, G_{n-1}(\Theta_0)]^T, \tag{2}$$

где

$$\left. \begin{aligned} G_j(\Theta_0) &= [\alpha_{j+1}, \beta_{j+1}, \gamma_{j+1}, 1], \\ \alpha_j &= (x_j - x_0)/r_{j0} - (x_1 - x_0)/r_{10}, \\ \beta_j &= (y_j - y_0)/r_{j0} - (y_1 - y_0)/r_{10}, \\ \gamma_j &= (z_j - z_0)/r_{j0} - (z_1 - z_0)/r_{10}; \end{aligned} \right\} \tag{3}$$

$r_{i0} - (i = 1, 2, \dots, n)$ – значения r_i , рассчитанные для номинальных координат источника x, y, z .

Оценка вектора $\tilde{\Theta}$ и матрицы ковариации погрешностей оценивания P в прямом методе производится по формулам

$$\left. \begin{aligned} \hat{\tilde{\Theta}} &= (G^T(\Theta_0) G(\Theta_0))^{-1} G^T(\Theta_0) v, \\ \hat{P}(\Theta_0) &= (G^T(\Theta_0) G(\Theta_0))^{-1} \sigma^2. \end{aligned} \right\} \tag{4}$$

При большом n , однако, прямой метод оценивания по формулам (4) становится громоздким. Удобнее воспользоваться одним из рекурсивных методов, в которых оценивание произ-

водится последовательно по мере поступления данных от различных КА, причем новая, улучшенная оценка представляется линейной комбинацией предыдущей оценки и новых данных. Ниже рассмотрены два подхода к задаче рекурсивного оценивания координат точечного импульсного источника оптического излучения по данным спутниковых измерений и проведено сравнение рекурсивных методов оценивания с прямым. Рассмотренные подходы основаны на алгоритме Калмана и его модификации – алгоритме корня квадратного из матрицы ковариации погрешностей оценивания, называемом также алгоритмом Поттера [3].

Если вектор данных $\tilde{\nu}$ связан с вектором параметров $\tilde{\Theta}$ уравнением [1], то оценивание методом Калмана [3, 4] производится по уравнениям

$$\hat{\tilde{\Theta}} = \bar{\tilde{\Theta}} + K(\tilde{\nu} - G\bar{\tilde{\Theta}}); \quad \hat{P} = \bar{P} - KG\bar{P},$$

где $\bar{\tilde{\Theta}}$ и \bar{P} – априорная оценка и априорная матрица ковариации; K и D определяются уравнениями

$$K = \bar{P}G^T D^{-1}, \quad D = G\bar{P}G^T + I\sigma^2.$$

Входными параметрами рекурсивного фильтра являются начальные значения $\tilde{\Theta}_0 = 0$ и $P_0 = (G^T(\Theta_0)G(\Theta_0))^{-1}\sigma^2$, данные z_j и набор коэффициентов A_j , где $z_j - j$ -й элемент вектор-столбца $\tilde{\nu}$ (скаляр) и $A_j - j$ -я строка матрицы $G(\Theta_0)$ (вектор-строка). Вычисления ведутся по схеме

- $l_j = P_j A_j^T, r_j = A_j l_j + 1$ – ковариация предсказанного остатка,
- $K_j = l_j / r_j$ – вектор коэффициентов усиления,
- $\tilde{\nu}_j = z_j - A_j \tilde{\Theta}_j$ – предсказанный остаток;
- $\tilde{\Theta}_{j+1} = \tilde{\Theta}_j + K_j \tilde{\nu}_j$ – обновленная оценка вектора $\tilde{\Theta}$;
- $\bar{P}_{j+1} = \bar{P}_j - K_j l_j^T$ – обновленная ковариация;
- $\bar{l}_j = \bar{P}_{j+1} A_j^T, P_{j+1} = (\bar{P}_{j+1} - \bar{l}_j K_j^T) + K_j K_j^T$ – стабилизированная обновленная ковариация, где $\tilde{\Theta}_j$ и P_j – оценка вектора Θ и матрица ковариации оценивания после обработки j наблюдений.

Таблица 1

Координаты источника: $x = 2879,592; y = 2249,784; z = 5218,817;$

| № КА | Координаты КА : x_i, y_i, z_i | | | Моменты прихода сигнала, t_i |
|---|---------------------------------|------------------|------------------|--------------------------------|
| <i>Эксперимент 1 Номинальные значения</i> | | | | |
| | $x_0 = 2882,544$ | $y_0 = 2252,107$ | $z_0 = 5224,175$ | $T_0 = 0,300$ |
| 1 | 15338,253 | 20331,950 | 348,959 | 0,07502580 |
| 2 | 17241,558 | 9276,542 | 16292,524 | 0,06487520 |
| 3 | 9044,992 | -7212,935 | 22692,147 | 0,06940000 |
| 4 | -12974,502 | 1986,421 | 21828,613 | 0,07659680 |
| 5 | -4876,855 | 11856,692 | 22009,251 | 0,06952020 |
| <i>Эксперимент 2 Номинальные значения</i> | | | | |
| | $x_0 = 2882,580$ | $y_0 = 2252,156$ | $z_0 = 5224,273$ | $T_0 = 0,300$ |
| 1 | 15341,989 | 20331,475 | 162,199 | 0,07516880 |
| 2 | 17313,940 | 9369,671 | 16161,949 | 0,06492040 |
| 3 | 9143,620 | -7080,761 | 22694,248 | 0,06930500 |
| 4 | -12910,977 | 1840,856 | 21878,980 | 0,07657960 |
| 5 | -5035,433 | 11876,259 | 21962,940 | 0,06962480 |
| <i>Эксперимент 3 Номинальные значения</i> | | | | |
| | $x_0 = 2882,416$ | $y_0 = 2252,008$ | $z_0 = 5223,957$ | $T_0 = 0,300$ |
| 1 | 15347,692 | 20325,722 | -295,894 | 0,07552140 |
| 2 | 17490,615 | 9593,661 | 15837,113 | 0,06503740 |
| 3 | 9387,755 | -6758,228 | 22692,955 | 0,06907640 |
| 4 | -12757,058 | 1481,394 | 21996,293 | 0,07654380 |
| 5 | -5422,602 | 11926,737 | 21843,136 | 0,06988440 |

| Метод | Вычисленные значения (оценки) параметров x, y, z, cT_0 и (в скобках) диагональные элементы матрицы ковариации | | | |
|---------|---|------------------|------------------|----------------|
| | <i>Эксперимент 1</i> | | | |
| Прямой | 2881,296 (0,000) | 2251,138 (0,001) | 5222,083 (0,007) | -0,166 (0,003) |
| Калмана | 2880,445 (0,000) | 2250,237 (0,001) | 5221,257 (0,007) | 0,300 (0,003) |
| Поттера | 2879,842 (0,015) | 2249,976 (0,032) | 5220,137 (0,084) | 0,598 (0,053) |
| | <i>Эксперимент 2</i> | | | |
| Прямой | 2881,288 (0,000) | 2251,155 (0,001) | 5222,106 (0,007) | -0,169 (0,003) |
| Калмана | 2880,336 (0,000) | 2250,276 (0,001) | 5221,483 (0,007) | 0,300 (0,003) |
| Поттера | 2879,889 (0,016) | 2249,897 (0,032) | 5220,439 (0,084) | 0,598 (0,052) |
| | <i>Эксперимент 3</i> | | | |
| Прямой | 2881,286 (0,000) | 2251,137 (0,001) | 5222,056 (0,007) | -0,140 (0,003) |
| Калмана | 2880,427 (0,000) | 2250,789 (0,001) | 5221,875 (0,007) | 0,300 (0,003) |
| Поттера | 2879,579 (0,016) | 2249,693 (0,033) | 5220,846 (0,082) | 0,598 (0,052) |

В алгоритме корня квадратного вместо априорного значения P_0 матрицы ковариации P на входе фильтра используется априорное значение корня квадратного из P_0 , равного в данном случае $S_0 = G^{-T}(\Theta_0) \sigma$, где $G(\Theta_0)$ рассчитано по формулам (2), (3) для $n = 5$. Вычисления ведутся по схеме:

$$\begin{aligned}
 I_j^T &= A_j S_j, \quad r_j = 1/(I_j^T I_j + 1) - \text{обратная величина ковариации предсказанного остатка}; \\
 K_j &= S_j I_j - \text{вектор коэффициентов усиления}; \\
 \tilde{v}_j &= z_j - A_j \tilde{\Theta}_j - \text{предсказанный остаток}; \\
 \tilde{\Theta}_{j+1} &= \tilde{\Theta}_j + K_j(\tilde{v}_j r_j) - \text{обновленная оценка вектора } \tilde{\Theta}; \\
 \gamma_j &= r_j / (1 + \sqrt{r_j}), \quad S_{j+1} = S_j - (\gamma_j K_j) I_j^T - \text{обновленный корень квадратный ковариации}; \\
 P_{j+1} &= S_{j+1} S_{j+1}^T - \text{ковариация}.
 \end{aligned}$$

Для проверки эффективности описанных алгоритмов был поставлен численный эксперимент с исходными данными и данными наблюдений приведенными в табл. 1. Прямым методом вычисления проводились для $n = 5$, рекурсивными – для $n = 14$. Результаты вычислений приведены в табл. 2.

В приложении приведены программы вычислений по методам Калмана и Поттера на языке Паскаль.

ПРИЛОЖЕНИЕ 1 а

Процедура Калмана

```

PROCEDURE Kalman ;
VAR   i, j                               : INTEGER ;
      TYPE
      VECTOR = ARRAY [1 .. 10]           OF REAL ;
VAR   S, Sigma, Delta                     : REAL ;
      V                                           : VECTOR ;
BEGIN
  Sigma := 1 ;
  Delta := z ;                               { z – вход }
  FOR i := 1 TO N DO BEGIN
    V[i] := 0 ;
    FOR j := 1 TO N DO
      V[i] := V[i] + P[i, j]*A[j] ;           { P, A – вход }
    Delta := Delta - A[i]*X[i] ;             { x – вход }
    Sigma := Sigma + A[i]*V[i] ;
  END ;
  Sigma := 1./Sigma ;
  FOR i := 1 TO N DO BEGIN
    K[i] := V[i]*Sigma ;                     { K – выход }
    X[i] := X[i] + K[i]*Delta ;              { X – выход оценка }
  END ;

```

Рекурсивная фильтрация при вычислении координат источника

```

        FOR j := 1 TO N DO BEGIN
            P[i, j] := P[i, j] - K[i]*V[j];
            P[j, i] := P[i, j];
        END;
    END;
    FOR i := 1 TO N DO BEGIN
        V[i] := 0.;
        FOR j := 1 TO N DO
            V[i] := V[i] + P[i, j]*A[j];
        END;
        FOR j := 1 TO N DO
            FOR i := 1 TO j DO BEGIN
                S := 0,5*(P[i, j] - V[i]*K[j] + P[i, j] - V[j]*K[i]);
                P[i, j] := S + K[i]*K[j];
                P[j, i] := P[i, j];
            END;
        END;
        FOR i := 1 TO N DO
            FOR j := 1 TO N DO BEGIN
                PklOut [i, j] := Pkl [i, j];
            END;
        END;

        Xout := X0 + X[1];
        Yout := Y0 + X[2];
        Zout := Z0 + X[3];
    END; (* ..... конец процедуры Калмана ..... *)

```

{X – выход координата}
 {Y – выход координата}
 {Z – выход координата}

ПРИЛОЖЕНИЕ 16

Процедура Поттера

```

PROCEDURE Potter;
TYPE
    VECTOR = ARRAY[1 .. 10]           of REAL;
VAR
    Sigma, Delta, Gamma, Alfa        : extended;
    V                                  : VECTOR;
VAR i, j : INTEGER;
BEGIN
    Sigma := 1.;
    Delta := Z;
    FOR i := 1 TO N DO BEGIN
        V[i] := 0.;
        FOR j := 1 TO N DO
            V[i] := V[i] + S[j, i]*A[j];
        Delta := Delta - A[i]*X[i];
        Sigma := Sigma + V[i]*V[i];
        END;
    Sigma := 1./Sigma;
    Delta := Delta*Sigma;
    Gamma := Sigma/(1. + SQRT(Sigma));
    Alfa := 0;
    FOR i := 1 TO N DO
        Alfa := Alfa + S[i, i]*V[i];
    X[i] := X[i] + Alfa*Delta;
    Alfa := Alfa*Gamma;
    FOR j := 1 TO N DO
        S[i, j] := S[i, j] - Alfa*V[j];
    Xout := X0 + X[1];
    Yout := Y0 + X[2];
    Zout := Z0 + X[3];
END; {***          Конец процедуры Поттера          ***}

```

{z – вход}
 {S, A – вход}
 {X – вход}
 {X – выход}
 {X – выход оценка}
 {X – выход координата}
 {Y – выход координата}
 {Z – выход координата}

1. Алдошина О.И., Фабриков А.В., Фабриков В.А. // Методы и системы приема и отображения информации. Сб. научн. тр. ТулПИ. Тула. 1993. С. 63–80.

2. Milleken R.J., Zoller C.J. // Navigation (USA). 1978. V. 25. N 2. P. 95–106.

3. В i e r m a n G. J. Factorization Methods for Discrete Sequential Estimation. N 4.: Academic Press, 1977. 241 p.
4. Я р л ы к о в М. С. Статистическая теория радионавигации. М.: Радио и связь, 1985. 344 с.

Всероссийский НИИ оптико-физических
измерений Госстандарта России, Москва

Поступила в редакцию
6 марта 1994 г.

O.I. Aldoshina, A.N. Eryomenko, A.V. Fabrikov. Recursion Filtration in Application to Calculations of Coordinates of an Optical Radiation Source by the Difference-Telemetric Method.

In this paper we analyze the algorithm of recursive estimation of coordinates of a pulsed isotropically emitting source of radiation from data of spaceborne observations. Computer programs for calculating the coordinates of a source based on Kalman and Potter methods are presented.