

# ИДЕНТИФИКАЦИЯ ПОРЯДКА НЕСТАЦИОНАРНЫХ ОБЪЕКТОВ МЕТОДОМ ТЕСТОВЫХ СИГНАЛОВ<sup>1</sup>

А. А. Ромащев, Ю. И. Арсфьев

Институт проблем управления им. В. А. Трапезникова, г. Москва

Предложена процедура идентификации порядка нестационарных линейных объектов методом тестовых сигналов — сначала определяется порядок левой части, а затем порядок правой части уравнения объекта. Рассмотрены вопросы уменьшения влияния помех.

## ВВЕДЕНИЕ

В работах [1, 2] предложены и исследованы методы помехоустойчивого оценивания параметров уравнений нестационарных линейных объектов дискретного действия в предположении, что порядок объекта известен (задан). Вместе с тем, на практике часто порядок объекта заранее не известен, что характерно, например, при идентификации объектов типа “черного ящика”. Ранее был предложен достаточно эффективные и легко реализуемые способы оценивания порядка модели стационарных объектов [3, 4], в том числе и методом тестовых сигналов (ТС) [5]. Однако в случае нестационарных объектов оценивание порядка модели требует специального исследования.

В настоящей работе сделана попытка развития теории помехоустойчивого оценивания порядка объектов методом ТС, применимой и к нестационарным объектам.

## 1. ОБЩИЕ ПОЛОЖЕНИЯ

Придерживаясь терминологии и обозначений, принятых в работах [1, 2], будем исследовать линейные нестационарные объекты дискретного действия (далее — просто объекты). Рассмотрим некоторый объект и обозначим через  $x(t)$  и  $y^*(t)$  функции, описывающие, соответственно, наблюдаемые сигналы на его входе и выходе, где  $t = 0, 1, 2, \dots$  — дискретное безразмерное время, связан-

ное с реальным  $t_p$  соотношением  $t_p = t\Delta t$ ,  $\Delta t$  — интервал дискретизации.

Будем предполагать, что помехи приложены к выходу объекта, поскольку этот случай наиболее характерен при практической реализации метода идентификации с помощью ТС, и наблюдаемое значение выходной переменной объекта описывать аддитивной моделью

$$y^*(t) = y(t) + \xi(t), \quad (1)$$

где  $y(t)$  — детерминированная функция, описывающая реакцию объекта на входной сигнал  $x(t)$  в отсутствие помех,  $\xi(t)$  — характеризующая помехи случайная функция с нулевым математическим ожиданием (м. о.) и ограниченной дисперсией. Далее предполагается, что начало отсчета времени  $t$  совпадает с началом отсчета времени наблюдения.

Если функция  $y(t)$  удовлетворяет линейному разностному неоднородному уравнению порядка  $n$  с переменными коэффициентами  $A_0^1(t), \dots, A_n^1(t), \dots, a_0^1(t), \dots, a_m^1(t)$  вида

$$\sum_{i=0}^n A_i^1(t)y(t-i) = \sum_{j=0}^m a_j^1(t)x(t-j), \quad (2)$$

причем  $A_0^1(t) \neq 0, A_n^1(t) \neq 0, a_0^1(t) \neq 0, a_m^1(t) \neq 0$  при всех  $t$ , то будем говорить, что объект является нестационарным линейным объектом порядка  $(n, m)$ . Величины  $n$  и  $m$  будем называть, соответственно, порядками *левой* и *правой* частей уравнения объекта. Далее без ограничения общности будем считать, что уравнение (2) объекта приведено к виду

$$y(t) = \sum_{j=0}^m a_j(t)x(t-j) - \sum_{i=0}^n A_i(t)y(t-i). \quad (3)$$

<sup>1</sup> Работа доложена на III Международной конференции “Идентификация систем и задачи управления” SICPRO’04, Москва, 2004.



Предположим, что задан некоторый класс функций с неизвестными параметрами, описывающих коэффициенты уравнения (3). Ограничимся, как и в работах [1, 2], двумя классами функций: классом линейных и классом экспоненциальных (показательных) функций. Во многих практических случаях подобные функции характеризуют дрейф параметров нестационарных объектов.

Для первого и второго классов функций при описании моделей коэффициентов уравнения (3) будем пользоваться, соответственно, соотношениями:

$$\begin{cases} A_i(t) = b_i^0 + k_i t, i = 1, \dots, n \\ a_j(t) = c_j^0 + l_j t, j = 0, 1, \dots, m, \end{cases} \quad (4)$$

$$\begin{cases} A_i(t) = R_i^0 r_i^{-t}, i = 1, \dots, n, r_i > 0 \\ a_j(t) = Q_j^0 q_j^{-t}, j = 0, 1, \dots, m, q_j > 0, \end{cases} \quad (5)$$

где  $b_i^0, k_i, c_j^0, l_j, R_i^0, r_i, Q_j^0, q_j$  — постоянные параметры моделей.

Модели (4) и (5) как частный случай включают в себя модели коэффициентов стационарных объектов, так как при  $k_i = l_j = 0$  и  $r_i = q_j = 1$  функции  $A_i(t), a_j(t), i = 1, \dots, n; j = 0, 1, \dots, m$ , являются постоянными величинами.

## 2. ОПРЕДЕЛЕНИЕ ПОРЯДКА ОБЪЕКТА

Пусть порядок  $(n, m)$  объекта неизвестен. Предположим, что доступными для измерений являются сигналы  $x(t)$  и  $y^*(t)$ , соответственно, на входе и выходе объекта при  $t = t_n, t_n + 1, t_n + 2, \dots$ , где  $t_n$  — начальный момент. Будем считать, что  $y^*(t)$  определяется в соответствии с принятой моделью (1). Поставим задачу следующим образом: путем анализа выходной наблюдаемой величины  $y^*(t)$  при известных значениях входного сигнала  $x(t)$  найти статистически достоверную оценку  $(n^*, m^*)$  порядка  $(n, m)$  объекта. Эту задачу будем решать методом ТС в два этапа. На первом этапе определим оценку  $n^*$  величины  $n$ , а на втором этапе с учетом полученной оценки  $n^*$  найдем оценку  $m^*$  величины  $m$ .

Допустим, что значения входного сигнала  $x(t)$  и соответствующие значения выходного сигнала  $y^*(t)$  объекта известны (измерены) в моменты времени  $t \geq t_n + s, s = 0, 1, 2, \dots$ . Принимая за начало наблюдения момент  $t_n$ , будем исследовать объект в моменты времени  $s = t - t_n, s = 0, 1, 2, \dots$ . При этом  $x(t) = x(t_n + s), y^*(t) = y^*(t_n + s)$ . Обозначим

$$\begin{cases} x_H(s) = x(t_n + s), \\ y_H^*(s) = y^*(t_n + s), s = 0, 1, \dots \end{cases} \quad (6)$$

Для упрощения записи при использовании новой переменной  $s$ , соответствующей сдвигу начала отсчета времени  $t$  на величину  $t_n$ , будем опускать индекс “н” у переменных  $x, y, y^*$  и применять запись  $x(s), y(s), y^*(s)$ , имея, однако, всегда в виду равенства (6).

В пп. 2.1 и 2.2 будем предполагать, что помехи отсутствуют, т. е.  $\xi(t) = 0$  и  $y = y^*$ . Определение порядка объекта при наличии помех рассматривается в § 3.

### 2.1. Определение порядка левой части уравнения объекта

Запишем уравнение объекта с учетом принятых соглашений (6) в виде

$$y(s) = \sum_{j=0}^m a_j(s)x(s-j) - \sum_{i=0}^n A_i(s)y(s-i), \quad s = 0, 1, \dots \quad (7)$$

Подадим в момент  $s = 0$  на вход объекта *апериодический* тестовый сигнал  $\gamma_\mu(s)$  [1, 5] порядка  $\mu = 0$ :

$$x(s) = \gamma_0(s) = k_0 \delta_0(s), \quad (8)$$

где  $k_0$  — константа;  $\delta_0(s) = 1$  при  $s = 0, \delta_0(s) = 0$  при  $s \neq 0$ . В этом случае наблюдаемые значения  $y(s)$  выходной переменной объекта, соответствующие его реакции на сигнал  $\gamma_0(s)$  при  $s = s_0 + 1, s_0 + 2, \dots$ , где  $s_0 = \max(n, m)$ , будут, согласно уравнению (7), удовлетворять однородному разностному уравнению

$$y(s) + \sum_{i=0}^n A_i(s)y(s-i) = 0. \quad (9)$$

Для линейной модели (4) переменных коэффициентов уравнения объекта равенство (9) принимает вид

$$y(s) + \sum_{i=0}^n (b_i + k_i s)y(s-i) = 0 \quad (10)$$

или

$$y(s) + \sum_{i=0}^n b_i y_i(s-i) + \sum_{i=0}^n k_i s y(s-i) = 0, \quad s = s_0 + 1, s_0 + 2, \dots, \quad (11)$$

где  $b_i = b_i^0 + k_i t_n, i = 1, \dots, n$ .

Взяв значения (результаты измерений)  $y(s), s > s_0$ , удовлетворяющих уравнению  $n$ -го порядка (10), составим прямоугольную матрицу  $Y_{NL}$  размера  $N \times L$ , где  $L \geq N$  ( $N$  — число столбцов,  $L$  — число строк),

$$N = 2n + 1, \quad (12)$$

вида

$$Y_{NL} = \begin{bmatrix} y(s) & y(s-1) & 1y(s-1) & \dots & y(s-n) & 1y(s-n) \\ y(s+1) & y(s) & 2y(s) & \dots & y(s-n+1) & 2y(s-n+1) \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ y(s+L-1) & y(s+L-2) & Ly(s+L-2) & \dots & y(s-n+L-1) & Ly(s-n+L-1) \end{bmatrix} \quad (13)$$

Согласно уравнению (11), первый столбец матрицы  $Y_{NL}$  есть линейная комбинация всех остальных ее столбцов. Следовательно, определитель  $\Delta_N$  порядка  $N$ , составленный из  $N$  любых попарно различных строк матрицы  $Y_{NL}$ , равен нулю.

Если из определителя  $\Delta_N$  исключить последние два столбца и две строки, то получившийся определитель  $\Delta_{N-2}$  порядка  $N-2$  станет отличным от нуля, так как его первый столбец уже не будет линейной комбинацией остальных столбцов.

Очевидно, что в общем случае определители  $\Delta_I$  порядка  $I = 2i + 1$ ,  $i = 1, 2, \dots$ , построенные в соответствии со структурой матрицы (13), удовлетворяют следующим условиям:

$$\begin{cases} \Delta_I = 0, \text{ если } I \geq N \\ \Delta_I \neq 0, \text{ если } I < N, \end{cases} \quad (14)$$

где  $N$  определяется формулой (12).

Рассмотрим теперь случай, когда коэффициенты  $A_i(t)$  описываются нелинейной моделью вида (5), т. е.  $A_i(t) = R_i^0 r_i^{-t}$ ,  $i = 1, \dots, n$ . Линеаризуя эту модель по  $r_i$  в некоторой точке  $r_0$ , получим:

$$A_i(t) \cong R_i^0 [r_0^{-t} - (r_i - r_0)tr_0^{-t-1}], \quad i = 1, \dots, n. \quad (15)$$

Поскольку величины  $r_i$  на практике *весьма* близки к единице, то рационально выбрать  $r_0 = 1$ . При этом из выражения (15) вытекает, что  $A_i(t) \cong b'_i + k'_i t$ , где  $b'_i = R_i^0$ ,  $k'_i = (1 - r_i)R_i^0$ ,  $i = 1, \dots, n$ . Следовательно, при  $r_i \approx 1$  для ограниченного множества значений  $y(s)$ ,  $s = s_0 + 1, s_0 + 2, \dots, s_0 + S$  имеет место, согласно уравнению (11), приближенное равенство

$$y(s) + \sum_{i=0}^n b'_i y_i(s-i) + \sum_{i=0}^n k'_i s y_i(s-i) \approx 0, \quad s = s_0 + 1, s_0 + 2, \dots, S,$$

причем чем ближе  $r_i$  к единице,  $i = 1, \dots, n$ , тем больше может быть величина  $S$ .

Таким образом, и при нелинейной модели коэффициентов матрица  $Y_{NL}$  вида (13) обладает приближенно теми же свойствами, что и в случае линейной модели коэффициентов уравнения, а

определители  $\Delta_I$  удовлетворяют приближенным условиям

$$\begin{cases} \Delta_I \approx 0, \text{ если } I \geq N \\ \Delta_I \neq 0, \text{ если } I < N. \end{cases} \quad (16)$$

Условиями (14) или (16) можно воспользоваться для определения порядка  $n$  левой части уравнения объекта и при линейной, и при нелинейной моделях коэффициентов в соответствии с правилом:

*Если при некотором  $i$  соответствующие определители  $\Delta_{2i+1} \cong 0$ ,  $\Delta_{2i-1} \approx 0$ , то порядок  $n = i$ .*

## 2.2. Определение порядка правой части уравнения объекта

Подход, аналогичный рассмотренному, может быть применен для определения порядка  $m$  правой части уравнения (2) объекта.

Запишем уравнение (7) объекта следующим образом:

$$y(s) + \sum_{i=0}^n A_i(s)y(s-i) - \sum_{j=0}^m a_j(s)x(s-j) = 0, \quad s = 0, 1, \dots \quad (17)$$

В случае линейной модели (4) коэффициентов  $A_i(s)$  и  $a_j(s)$  уравнение (17) принимает вид

$$y(s) + \sum_{i=0}^n b_i y_i(s-i) + \sum_{i=0}^n k_i s y_i(s-i) - \sum_{j=0}^m c_j x(s-j) - \sum_{j=0}^m l_j s x(s-j) = 0, \quad (18)$$

где

$$\begin{cases} b_i = b_i^0 + k_i t_H, \quad i = 1, \dots, n \\ c_j = c_j^0 + l_j t_H, \quad j = 0, 1, \dots, m. \end{cases}$$

Предположим, что порядок  $n$  левой части уравнения известен, и требуется путем анализа известных (измеренных) значений реакции  $y(s)$  объекта на заданный ТС  $x(s)$ ,  $s \geq s_0$ , определить порядок  $m$  правой части уравнения, где  $s_0 = \max(n, m)$ .

Построим *расширенную* матрицу  $A_{PL}$ , воспользовавшись значениями  $y(s)$  и  $x(s)$  при  $s \geq s_0$ , по следующему правилу. Рассмотрим имеющие одинаковое число  $L$  строк матрицу  $Y_{NL}$  вида (13) и матрицу  $X_{ML}$  вида

$$X_{ML} = \begin{bmatrix} x(s) & 1x(s) & \dots & x(s-m) & 1x(s-m) \\ x(s+1) & 2x(s+1) & \dots & x(s-m+1) & 2x(s-m+1) \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ x(s+L-1) & Lx(s+L-1) & \dots & x(s-m+L-1) & Lx(s-m+L-1) \end{bmatrix}, \quad (19)$$

число столбцов которой  $M = 2(m+1)$ .



Присоединим матрицу  $X_{ML}$  справа к матрице  $Y_{NL}$ . В результате получим расширенную матрицу  $A_{PL}$  размера  $P \times L$  с числом столбцов

$$P = N + M = 2(n + m + 1) + 1, \quad (20)$$

которую символически запишем как

$$A_{PL} = [Y_{NL}, X_{ML}]. \quad (21)$$

**Пример.** Пусть  $n = 1$  и  $m = 0$ . Тогда  $P = 5$ , и расширенная матрица размера  $5 \times L$  имеет вид

$$A_{5 \times L} = \begin{bmatrix} y(s) & y(s-1) & 1y(s-1) & x(s) & 1x(s) \\ y(s+1) & y(s) & 2y(s) & x(s+1) & 2x(s+1) \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ y(s+L-1) & y(s+L-2) & Ly(s+L-2) & x(s+L-1) & Lx(s+L-1) \end{bmatrix},$$

где первые три столбца образуют матрицу  $Y_{3, L}$ , а последние два — матрицу  $X_{2, L}$ .

*Замечание.* В последующих рассуждениях будем предполагать, что соблюдается условие: векторы-столбцы  $[x(s-v), x(s-v+1), \dots, x(s-v+L-1)]^T$ ,  $v = 0, 1, \dots, m$ , где  $T$  — знак транспонирования, при заданном  $L$  линейно независимы. Это условие всегда можно удовлетворить выбором соответствующего ТС.

Нетрудно заметить, что в случае линейной модели (4) коэффициентов  $A_i(s)$  и  $a_j(s)$  первый столбец матрицы  $A_{PL}$  вида (21) в силу уравнения (18) есть линейная комбинация всех остальных ее столбцов. Следовательно, определитель  $\Delta'_P$  расширенной матрицы  $A_{PL}$  равен нулю.

Будем теперь изменять число столбцов матрицы  $A_{PL}$ , принадлежащих только матрице  $X_{ML}$ .

Рассуждая так же, как и в п. 2.1, приходим к выводу, что определители  $\Delta'_j$  порядка  $J = N + 2(j + 1)$ ,  $j = 0, 1, \dots$ , построенные в соответствии со структурой расширенной матрицы (21), удовлетворяют условиям:

$$\begin{cases} \Delta'_j = 0, & \text{если } J = P \\ \Delta'_j \neq 0, & \text{если } J < P, \end{cases} \quad (22)$$

где  $P$  определяется равенством (20).

Если коэффициенты  $A_i(s)$  и  $a_j(s)$  описываются нелинейной моделью (5), то условия (22) принимают форму

$$\begin{cases} \Delta'_j \approx 0, & \text{если } J = P \\ \Delta'_j \neq 0, & \text{если } J < P, \end{cases}$$

Таким образом, при известном порядке  $n$  левой части уравнения порядок  $m$  правой части уравнения объекта может быть определен в соответствии с правилом:

*если при некотором  $j$  соответствующие определители  $\Delta'_{N+2(j+1)} \cong 0$ ,  $\Delta'_{N+2j} \neq 0$ , где  $N = 2n + 1$ , то порядок  $m = j$ .*

Рассмотренные правила определения порядков  $n$  и  $m$  левой и правой частей уравнения, как будет

показано в § 3, могут быть положены в основу алгоритма оценивания порядка  $(n, m)$  уравнения объекта и при наличии помех.

### 3. ОЦЕНИВАНИЕ ПОРЯДКА ОБЪЕКТА ПРИ НАЛИЧИИ ПОМЕХ

Рассмотрим метод, позволяющий при наличии помех получить статистически достоверную оценку  $(n^*, m^*)$  искомого порядка  $(n, m)$  объекта.

Вначале исследуем процедуру определения оценки  $n^*$  порядка  $n$  левой части уравнения объекта при воздействии на него ТС вида (8). Будем считать, что доступными для измерений на фоне помех являются значения  $y^*$ , описываемые моделью (1).

Определитель  $\Delta_N$ , построенный с использованием первых  $N$  строк матрицы (13), при отсутствии помех является детерминированной функцией от  $3n + 1$  значений величины  $y$ , а именно:  $y(s-n), \dots, y(s-n+i), \dots, y(s-1), y(s), \dots, y(s+2n)$ . Обозначим  $y_i = y(s-n+i)$ ,  $i = 0, 1, \dots, 3n$ . Тогда

$$\Delta_N = \Delta_N(y_0, y_1, \dots, y_{3n}), \quad N = 2n + 1. \quad (23)$$

Например, при  $n = 1$  значение  $N = 3$ , и определитель  $\Delta_3$  имеет вид:

$$\Delta_3 = \begin{vmatrix} y_1 & y_0 & 1y_0 \\ y_2 & y_1 & 2y_1 \\ y_3 & y_2 & 3y_2 \end{vmatrix} = \Delta_3(y_0, y_1, y_2, y_3).$$

При наличии помех элементы определителя (23) будут случайными величинами. Следовательно, определитель вида (23) будет также случайной величиной

$$\Delta_N^* = \Delta_N(y_0^*, y_1^*, \dots, y_l^*), \quad (24)$$

где  $\Delta_N = \Delta_N(y_0, y_1, \dots, y_l)$  — детерминированная функция  $l = 3n + 1$  переменных, вид которой можно установить путем раскрытия определителя  $\Delta_N$ . В частности, при  $n = 1$

$$\Delta_3 = y_0 y_1 y_3 - 2y_0 y_2^2 + y_1^2 y_2. \quad (25)$$

Принять по полученному значению  $\Delta_I^*$  решение о том, что определитель  $\Delta_I = 0$  или  $\Delta_I \neq 0$ , где  $I = 2i + 1$ ,  $i = 1, 2, \dots$ , можно только в вероятностном смысле, например, методом проверки статистических гипотез [6]. Рассмотрим этот метод применительно к нашей задаче.

Допустим, что с использованием случайной последовательности  $y_k^*$ ,  $k = 0, 1, \dots$ , вычислен определитель (случайная величина)  $\Delta_I^*$  вида (24). Рассмотрим две альтернативные гипотезы  $H_0$  и  $H_1$ : гипотеза  $H_0$  состоит в том, что неизвестное значение  $\Delta_I = 0$ , а гипотеза  $H_1$  — в том, что  $\Delta_I \neq 0$ . Требуется по значению  $\Delta_I^*$  принять или отклонить гипотезу  $H_0$ .

Метод проверки статистических гипотез предполагает знание распределения (на практике — оценки распределения) случайной величины  $\Delta_I^*$ . Будем предполагать, что помеха  $\xi(t)$ , имеющая, согласно модели (1), нулевое м. о. и конечную дисперсию  $\sigma_\xi^2$ , распределена нормально. В указанных условиях случайная величина  $\Delta_I^*$  будет распределена приблизительно нормально.

Обозначим через  $m_I$  и  $\sigma_I^2$ , соответственно, м. о. и дисперсию случайной величины  $\Delta_I^*$ ,  $I = 3, 5, \dots$ . Пусть  $\alpha$  — заданный уровень значимости (вероятность отклонения гипотезы  $H_0$ ,  $\beta_\alpha = \alpha \cdot 100\%$  — точка стандартного нормального распределения случайной величины  $\beta$ , определяемая вероятностным соотношением  $P[\beta > \beta_\alpha] = \alpha$ ).

Введем пороговое значение  $\Delta_{I\pi} = \beta_{\alpha/2} \sigma_I$  определителя  $\Delta_I^*$ . Тогда, согласно методу проверки статистических гипотез [6], если

$$|\Delta_I^*| > \Delta_{I\pi}, \quad (26)$$

то гипотеза  $H_0$  отклоняется как маловероятная при уровне значимости  $\alpha$  и принимается гипотеза  $H_1$ .

При  $|\Delta_I^*| \leq \Delta_{I\pi}$  принимается гипотеза  $H_0$ . При этом вероятность отклонения верной гипотезы (ошибки первого рода) равна  $\alpha$ .

Применение решающего правила (26) предполагает знание численного значения величины  $\sigma_I$  или ее оценки  $\sigma_I^*$ . Определим значение дисперсии  $\sigma_I^2$  как явную функцию от числовых характеристик описывающей помеху случайной последовательности  $\xi_k$ ,  $k = 0, 1, 2, \dots$ , и элементов  $y_k$  определителя  $\Delta_I$ .

При достаточно малой дисперсии последовательности  $\xi_k$  для нахождения величины  $\sigma_I^2$  ( $I = 2i + 1$ ;  $i = 1, 2, \dots$ ) функцию вида (24) можно разложить в ряд Тейлора в окрестности точки  $Y_i = (y_0, \dots, y_i)$ , ограничиваясь линейным приближением. При этом

$$\Delta_I^* \approx \Delta_I + \sum_{p=0}^l C_{Ip} \xi_p, \quad (27)$$

где коэффициенты

$$C_{Ip} = \left. \frac{\partial \Delta_I}{\partial y_p} \right|_{Y_i}, \quad p = 0, 1, \dots, l. \quad (28)$$

Например, при  $i = 1$  величина  $I = 3$  и, согласно выражению (25), для четырехмерного вектора  $\vec{C}_3^T = (C_{31}, \dots, C_{34})$ , компонентами которого являются коэффициенты  $C_{Ip}$  вида (28), справедливо равенство

$$\vec{C}_3^T = (y_1 y_3 - 2y_2^2, y_0 y_3 + 2y_1 y_2, y_1^2 - 4y_0 y_2, y_0 y_1).$$

Обозначим через  $K_{pq} = M[\xi_k \xi_q]$  корреляционные моменты величин  $\xi_k$  и  $\xi_q$  ( $p, q = 0, 1, \dots, l$ , где  $M$  — оператор м. о. При этом дисперсия  $\sigma_I^2$  случайной величины  $\Delta_I^*$  вида (27) определяется известной формулой

$$\sigma_I^2 = \sum_{p=0}^l C_{Ip}^2 \sigma_\xi^2 + 2 \sum_{p < q} C_{Ip} C_{Iq} K_{pq} = \vec{C}_I^T [K_{pq}] \vec{C}_I. \quad (29)$$

На практике для вычисления компонентов вектора  $\vec{C}_I$  используются полученные на фоне помех измерения  $y_0^*, y_1^*, \dots$ , представляющие собой, по существу, соответствующие оценки неизвестных величин  $y_0, y_1, \dots$ . Решающее правило (26) позволяет при заданном объеме  $l + 1$  выборки  $y_0^*, \dots, y_l^*$  уменьшать вероятность  $\alpha$  ошибки первого рода. Но при этом растет вероятность  $\beta$  принять неверную гипотезу (совершить ошибку второго рода). Уменьшить вероятность  $\beta$  при заданной вероятности  $\alpha$  возможно лишь путем увеличения объема  $l + 1$  выборки  $y_0^*, \dots, y_l^*$ .

Как показали исследования, существенное уменьшение ошибки второго рода может быть достигнуто, в частности, с помощью метода наименьших квадратов (МНК). При этом проверка гипотезы о равенстве нулю определителя  $\Delta_I^*$  сводится к проверке гипотезы о равенстве нулю определителя  $|B_I^*|$  квадратной и симметричной относительно главной диагонали матрицы  $B_I^*$  размера  $I \times I$  вида

$$B_I^* = Y_{NL}^{*T} Y_{NL}^* = \begin{bmatrix} b_{11}^* & b_{12}^* & \dots & b_{1l}^* \\ b_{21}^* & b_{22}^* & \dots & b_{2l}^* \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ b_{l1}^* & b_{l2}^* & \dots & b_{ll}^* \end{bmatrix}, \quad b_{ij}^* = b_{ji}^*, \quad (30)$$

где  $I = N = 2i + 1$ ,  $L \geq 2i + 1$ ,  $i = 1, 2, \dots$

**Пример.** Пусть  $i = 1$ ; тогда  $I = N = 3$ , и матрица  $Y_{3L}^*$  согласно выражению (13) принимает вид:

$$Y_{3L}^* = \begin{bmatrix} y^*(s) & y^*(s-1) & 1y^*(s-1) \\ y^*(s+1) & y^*(s) & 2y^*(s) \\ \dots & \dots & \dots \\ y^*(s+L-1) & y^*(s+L-2) & Ly^*(s+L-2) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y_1^* & y_0^* & 1y_0^* \\ y_2^* & y_1^* & 2y_1^* \\ \dots & \dots & \dots \\ y_L^* & y_{L-1}^* & Ly_{L-1}^* \end{bmatrix},$$



где

$$y_k^* = y^*(s - 1 + k), \quad k = 1, \dots, L.$$

Отличные друг от друга элементы матрицы  $B_3^*$  обозначим  $z_j^*, j = 1, \dots, 6$ . Тогда

$$B_3^* = \begin{bmatrix} z_1^* & z_2^* & z_3^* \\ z_2^* & z_4^* & z_5^* \\ z_3^* & z_5^* & z_6^* \end{bmatrix},$$

где, согласно выражению (30),

$$\begin{cases} z_1^* = b_{11}^* = \sum_{i=0}^{L-1} y_{i+1}^{*2}; & z_2^* = b_{12}^* = \sum_{i=0}^{L-1} y_i^* y_{i+1}^*; \\ z_3^* = b_{13}^* = \sum_{i=0}^{L-1} (i+1) y_i^* y_{i+1}^*; & z_4^* = b_{22}^* = \sum_{i=0}^{L-1} y_i^{*2}; \\ z_5^* = b_{23}^* = \sum_{i=0}^{L-1} (i+1) y_i^{*2}; & z_6^* = b_{33}^* = \sum_{i=0}^{L-1} (i+1)^2 y_i^{*2}. \end{cases} \quad (31)$$

Элементы  $z_k^*$  матрицы  $B_3^*$  в соответствии с моделью помех (1) могут быть представлены в виде суммы

$$z_k^* = z_k + \varepsilon_k, \quad k = 1, \dots, 6, \quad (32)$$

где  $z_k$  — величины, вычисляемые по формулам (31), в которых  $y_i^*$  заменены на  $y_i$ ;  $\varepsilon_k$  — аддитивная помеха. При этом согласно формуле (32),  $\varepsilon_k = z_k^* - z_k$ .

В частности,

$$\varepsilon_1 = \sum_{i=0}^{L-1} (y_{i+1}^{*2} - y_{i+1}^2) = \sum_{i=0}^{L-1} (2y_{i+1} \xi_{i+1} + \xi_{i+1}^2).$$

Пренебрегая величинами  $\xi_{i+1}^2$ , получим приближенное равенство:

$$\varepsilon_1 \approx 2 \sum_{i=0}^{L-1} y_{i+1} \xi_{i+1} \approx 2 \sum_{i=0}^{L-1} y_{i+1}^* \xi_{i+1}.$$

Аналогично могут быть получены приближенные выражения для величин  $\varepsilon_2, \dots, \varepsilon_6$ , на основе которых можно определить приближенные значения корреляционных моментов  $K_{pq} \approx M[\varepsilon_p \varepsilon_q]$ , где  $p, q = 1, \dots, 6$ .

Обозначим корреляционную матрицу помех  $[K_{pq}]$ . Тогда дисперсия  $\sigma_3^2$  определителя  $|B_3^*|$  матрицы  $B_3^*$  может быть вычислена с учетом выражения (29) по формуле

$$\sigma_3^2 \approx \sum_{p=1}^6 \sum_{q=1}^6 C_{3p} C_{2q} K_{pq} = \vec{C}_3^T [K_{pq}] \vec{C}_3,$$

в которой компоненты вектора  $\vec{C}_3^T$  определяются соотношениями

$$\vec{C}_{3i} = \left. \frac{\partial |B_3^*|}{\partial z_i^*} \right|_{Z^*}, \quad i = 1, \dots, 6,$$

где  $Z^* = (z_1^*, \dots, z_6^*)$ .

Аналогичным образом может быть найдена оценка  $m^*$  порядка  $m$  правой части уравнения объекта. При этом достаточно проверить статистическую гипотезу о равенстве нулю определителя  $\Delta_p^*$ , соответствующего расширенной матрице  $A_{pL}^*$  ( $L \geq P$ ) вида (21). Для уменьшения влияния помех также можно применить МНК.

Анализ показывает, что для обеспечения линейной независимости столбцов матрицы  $X_{ML}$  вида (19), имеющей  $M = 2(i + 1)$  столбцов,  $i = 0, 1, 2, \dots$ , достаточно выбрать квазипериодический тестовый сигнал  $[1, 5] x(s) = u_\mu(s)$  порядка  $\mu = 1$  с полупериодом  $t_0$ , удовлетворяющим условию

$$i + 1 \leq t_0 \leq [L/2],$$

где  $i \geq 1$ ,  $[x]$  — целая часть  $x$ . При  $i = 0$  величина  $t_0$  может быть произвольной, т. е.  $1 \leq t_0 \leq \infty$ .

Моделирование на ЭВМ показало эффективность предложенного метода оценивания порядка  $(n, m)$  уравнения объекта.

## ЛИТЕРАТУРА

1. Ромашев А. А., Арефьев Ю. И. Применение тестовых сигналов для идентификации нестационарных объектов // Тр. II междунар. конф. "Идентификация систем и задачи управления" SICPRO'03. Москва, 29—31 янв. 2003 г. / Ин-т пробл. упр. — М., 2003. — С. 1587—1601.
2. Ромашев А. А., Арефьев Ю. И. Оценивание параметров уравнений нестационарных объектов методом тестовых сигналов // Тр. междунар. конф. "Параллельные вычисления и задачи управления" PACO'2001. Москва, 2—4 окт. 2001 г. Ин-т пробл. упр. — М., 2001. — С. 124—132.
3. Chow J. C. On estimating the orders of an autoregressive moving-average process with uncertain observations // IEEE Trans. Automat. Contr. — 1997. — Vol. AC-17, Oct. — P. 707—709.
4. Inagaki M. On estimating the orders of an autoregressive process // Ibid. — 1981. — Vol. AC-26, April. — P. 570—571.
5. Ромашев А. А. Разработка алгоритмов и синтез процедур идентификации объектов методом тестовых сигналов // Тр. междунар. конф. "Идентификация систем и задачи управления" SICPRO'2000". Москва, 26—28 сент. 2000 г. Ин-т пробл. упр. — М., 2000. — С. 1841—1911.
6. Бендат Дж., Пирсол А. Прикладной анализ случайных данных. — М.: Мир, 1989. — 544 с.

E-mail: romashaa@ipu.rssi.ru

