

# ИДЕНТИФИКАЦИЯ ПАРАМЕТРОВ ДИНАМИЧЕСКИХ СИСТЕМ С ЗАПАЗДЫВАНИЕМ ЧАСТОТНО-ВРЕМЕННЫМ МЕТОДОМ

**В.Н. Овчаренко**

*Московский авиационный институт (национальный исследовательский университет)*

Россия, 125993, Москва, Волоколамское шоссе, д. 4

E-mail: [owcharenko.v@yandex.ru](mailto:owcharenko.v@yandex.ru)

**Ключевые слова:** идентификация параметров, частотный метод, запаздывание.

**Аннотация:** Рассмотрен частотно-временной метод идентификации динамических систем с постоянными параметрами и с запаздываниями в наблюдаемых переменных. Установлено свойство делимости задачи идентификации на задачу оценивания неизвестных параметров и задачу оценивания начальных условий. Рассмотрено применение частотно-временного метода к идентификации дифференциального уравнения осциллятора Ван дер Поля, нелинейного как по состоянию, так и по параметрам.

## 1. Введение

Существует потребность в идентификации математических моделей динамики летательных аппаратов по данным натурных и полунатурных экспериментов. Задача оценивания неизвестных параметров традиционно решается во временной области и связана с необходимостью численного интегрирования дифференциальных уравнений. В случае большой размерности вектора состояния и вектора неизвестных параметров задачу параметрической идентификации целесообразно решать в частотной области.

В [1] предложено обобщение частотного подхода на стационарные линейные системы с многомерными входами и выходами. Такой метод идентификации был назван частотно-временным методом. В этом методе многомерные входы и выходы рассматриваются совместно. После вычисления оценок параметров при необходимости можно вычислить передаточные функции по любой паре вход-выход.

В предлагаемой работе метод частотно-временной идентификации обобщается на стационарные линейные системы с многомерным запаздыванием и на нелинейные динамические системы.

## 2. Оценивание параметров и запаздываний в измерениях состояния линейных систем

Запаздывание есть интервал времени между первым изменением входного и первого (значимого) изменения выходного сигналов. Оценка запаздывания связана с используемой параметрической моделью и оценивается совместно с неизвестными параметрами.

рами модели. Существуют несколько методов оценки временных запаздываний в линейных системах: а) во временной области, б) в частотной области и в) в частотно-временной области. Рассмотрим оценивание векторного запаздывания в линейных стационарных динамических системах частотно-временным методом на основе применения финитного преобразования Фурье.

Пусть динамическая система на интервале времени  $[0, T]$  описывается линейными дифференциальными уравнениями с постоянными коэффициентами

$$(1) \quad \begin{aligned} \dot{x}(t) &= A(\theta)x(t) + B(\theta)u(t); \\ y(t) &= C(\theta)x(t) + D(\theta)u(t); \\ z_q(t) &= y_q(t - \tau_q) + S^{(q)}\eta(t), \quad q = \overline{1, m}. \end{aligned}$$

Здесь  $x(t)$  –  $n$ -мерный вектор состояния;  $u(t)$  –  $r$ -мерный вектор управления;  $\theta \in \Theta$  –  $p$ -мерный вектор неизвестных параметров;  $A(\theta), B(\theta)$  – матрицы соответствующих размеров;  $y(t)$  –  $m$ -мерный вектор измерений;  $C(\theta), D(\theta)$  – матрицы размеров  $m \times n$  и  $m \times r$  соответственно;  $z_q, \tau_q \geq 0, (q = \overline{1, m})$  – наблюдение и запаздывание в  $q$ -м измерительном канале соответственно;  $S^{(q)}$  –  $q$ -я вектор-строка интенсивности шумов наблюдений;  $\eta(t)$  –  $m$ -мерный стационарный случайный процесс с нулевым средним, описывает ошибки наблюдений; начальные условия  $x(0)$  в общем случае неизвестны.

Предположим, что в общем случае начальные условия  $x(0) \neq 0$  и могут быть (в зависимости от структуры матрицы  $H$ ) неизвестными полностью или частично или наблюдаемыми с большой погрешностью. Кроме того, предположим, что на интервале  $[0, T]$  выполняется условие  $u(t) \neq \text{const}$ .

Постановка задачи. По наблюдениям процессов  $(z_q(t), u(t), q = \overline{1, m})$  на интервале  $[0, T]$  требуется оценить неизвестные параметры  $\theta \in \Theta$ , запаздывания  $\tau_q$  и, в общем случае, начальные условия  $x(0)$  динамической системы (1).

Выполним переход в частотную область. Определим дискретное множество частот

$$(2) \quad \Omega = \left\{ \omega: \omega = \frac{2\pi}{T}k; k = \overline{1, K} \right\}$$

и вычислим финитное преобразование Фурье  $q$ -й компоненты вектора  $z(t)$  на интервале  $[0, T]$  на дискретном множестве частот (2):

$$Z_q(j\omega_k) = \int_0^T y_q(t - \tau_q) e^{-j\omega_k t} dt + S^{(q)}\eta(j\omega_k), \quad j = \sqrt{-1}.$$

После подстановки сюда второго уравнения системы (1) получим

$$(3) \quad Z_q(j\omega_k) = C^{(q)} \int_0^T x(t - \tau_q) e^{-j\omega_k t} dt + D^{(q)} \int_0^T u(t - \tau_q) e^{-j\omega_k t} dt + S^{(q)}\eta(j\omega_k).$$

В этом выражении  $C^{(q)}, D^{(q)}, S^{(q)}$  –  $q$ -е вектор-строки матриц  $C(\theta), D(\theta), S$ .

Заменой переменных в интегралах и выполнения необходимых преобразований выражение (3) может быть записано в виде

$$(4) \quad Z_q(j\omega_k) = e^{-j\omega_k \tau_q} \left\{ C^{(q)} \int_{-\tau_q}^{T-\tau_q} x(t) e^{-j\omega_k t} dt + D^{(q)} \int_{-\tau_q}^{T-\tau_q} u(t) e^{-j\omega_k t} dt \right\} + S^{(q)}\eta(j\omega_k)$$

Каждый из интегралов в скобках может быть представлен как

$$(5) \quad \int_{-\tau_q}^{T-\tau_q} (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt = \int_0^T (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt + \int_{-\tau_q}^0 (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt - \int_{T-\tau_q}^T (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt.$$

Предположим, что  $\tau_q$  – малая величина, в том смысле, что на интервале длиной  $\tau_q$  справедливы равенства

$$x(t) = x(0); u(t) = u(0), \quad t \in [-\tau_q, 0];$$

$$x(t) = x(T); u(t) = u(T), \quad t \in [T - \tau_q, T].$$

При этом предположении и с учетом свойства  $e^{-j\omega_k T} = 1$  последние два интеграла в (5) можно вычислить аналитически, получим

$$\int_{-T}^0 (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt = -\frac{1}{j\omega_k} (1 - e^{j\omega_k \tau_q}) (x(0), u(0));$$

$$\int_{T-\tau_q}^T (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt = -\frac{1}{j\omega_k} (1 - e^{j\omega_k \tau_q}) (x(T), u(T)).$$

После подстановки результатов этих вычислений в (5) и в исходное выражение (4) запишем

$$(6) \quad Z_q(j\omega_k) = e^{-j\omega_k \tau_q} G^{(q)}(j\omega_k) + \frac{1}{j\omega_k} (1 - e^{-j\omega_k \tau_q}) F^{(q)} + S^{(q)} \eta(j\omega_k),$$

где

$$(7) \quad G^{(q)}(j\omega_k) = C^{(q)} X_T(j\omega_k) + D^{(q)} U_T(j\omega_k); F^{(q)} = C^{(q)} \delta x + D^{(q)} \delta u;$$

$$\delta x = x(0) - x(T); \delta u = u(0) - u(T);$$

$$(X_T(j\omega_k), U_T(j\omega_k)) = \int_0^T (x(t), u(t)) e^{-j\omega_k t} dt,$$

так как входной сигнал  $u(t)$  наблюдается, то  $\delta u$  - известна.

Выражение (6) показывает, что при вычислении оценок запаздываний кроме разности по состоянию  $\delta x$  необходимо учитывать и разность по управлению  $\delta u$ .

Финитное преобразование Фурье вектора состояния  $X_T(j\omega_k)$ , как функция неизвестных параметров, может быть вычислено по первому уравнению системы (1)

$$X_T(j\omega_k) = (j\omega_k E - A(\theta))^{-1} [\delta x + B(\theta) U_T(j\omega_k)].$$

В случае равных граничных условий по состоянию и управлению  $\delta x = 0$ ;  $\delta u = 0$  и выражения (6), (7) существенно упрощаются.

Таким образом, при известных значениях запаздывания, параметров и граничных условий выражения (6), (7) могут быть вычислены для всего частотного диапазона (2).

Вычисляя невязку в частотной области, получим

$$\varepsilon_q(j\omega_k) = Z_q^f(j\omega_k) - Z_q(j\omega_k),$$

где  $Z_q^f(j\omega_k)$  – преобразование Фурье полетных данных;  $Z_q(j\omega_k)$  рассчитывается по формуле (6). Оценки неизвестных параметров  $\hat{\theta}$  зависят от разности граничных условий, как по состоянию  $\delta x$ , так и по управлению  $\delta u$ .

Далее методом наименьших квадратов вычисляются оценки параметров  $\hat{\theta}$ , разности граничных условий  $\delta \hat{x}$  и запаздывания  $\hat{\tau}$ :

$$(\hat{\theta}, \delta \hat{x}, \hat{\tau}) = \arg \min_{(\theta \in \Theta, \delta x, \tau)} \left\{ \sum_{\omega} \sum_{q=1}^m \varepsilon_q(-j\omega_k) \varepsilon_q(j\omega_k) \right\}; \quad \tau = (\tau_1, \dots, \tau_m)^T.$$

Оценка начальных условий  $\hat{x}(0)$  на оценках параметров  $\hat{\theta}$  и запаздываний  $\hat{\tau}$  вычисляется методом взвешенных наименьших квадратов во временной области

$$\hat{x}(0) = \arg \min_{x(0)} \int_0^T e^T(t, \hat{\theta}, x(0)) W e(t, \hat{\theta}, x(0)) dt,$$

где  $W$  – неотрицательно определенная весовая матрица порядка  $n$ .

### 3. Идентификация параметров нелинейной системы

В [2] отмечена важность исследования влияния динамических эффектов запаздывания и восстановления отрывного обтекания на характеристики возмущенного движения самолета на больших углах атаки. Установлено, что динамические эффекты развития отрывного обтекания крыла могут приводить к антидемпфированию по углу атаки.

Характер автоколебаний указывает на нелинейную структуру математической модели развития срывного режима (аэродинамического гистерезиса) и позволяет предположить, что математическая модель может быть описана уравнением осциллятора Ван дер Поля

$$(8) \quad \ddot{\alpha} - \mu(\lambda - \alpha^2)\dot{\alpha} + \omega_0^2\alpha = u,$$

где  $\alpha$  – угол атаки;  $u$  – входной сигнал, используемый в методе вынужденных колебаний в аэродинамической трубе;  $\mu, \lambda, \omega_0^2$  – неизвестные параметры. Уравнение (8) описывает динамическую систему, демпфирование которой зависит от текущего угла атаки, является нелинейным как по состоянию, так и по параметрам.

Постановка задачи. Требуется оценить параметры  $\mu, \lambda, \omega_0^2$  при условии, что все параметры неотрицательные.

Уравнение (8) перепишем в виде

$$(9) \quad \ddot{\alpha} - \mu\lambda\dot{\alpha} + \omega_0^2\alpha + \frac{\mu}{3}\frac{d}{dt}\alpha^3 = u.$$

Применим к уравнению (9) финитное преобразование Фурье на множестве частот (2), получим

$$(10) \quad [(j\omega_k)^2 - \mu\lambda(j\omega_k) + \omega_0^2]A_T(j\omega_k) + (j\omega_k - \mu\lambda)\delta\alpha + \delta\dot{\alpha} + \frac{\mu}{3}\delta\alpha^3 + \\ + \mu\frac{j\omega_k}{3}Q_T(j\omega_k) = U_T(j\omega_k),$$

где

$$\delta\alpha = \alpha(T) - \alpha(0); \delta\dot{\alpha} = \dot{\alpha}(T) - \dot{\alpha}(0); \delta\alpha^3 = \alpha^3(T) - \alpha^3(0); \\ (A_T(j\omega_k), Q_T(j\omega_k), U_T(j\omega_k)) = \int_0^T (\alpha(t), \alpha^3(t), u(t))e^{-j\omega_k t} dt.$$

Найдем  $A_T(j\omega_k)$  из выражения (10) и вычислим невязку

$$\varepsilon(j\omega_k) = A_T^f(j\omega_k) - A_T(j\omega_k),$$

где  $A_T^f(j\omega_k)$  – финитное преобразование Фурье наблюдаемого угла атаки  $\alpha^f(t)$ .

Далее методом наименьших квадратов вычисляются оценки параметров  $\hat{\mu}, \hat{\lambda}, \hat{\omega}_0^2$  и разность граничных условий  $\delta\hat{\alpha}$ :

$$(\hat{\mu}, \hat{\lambda}, \hat{\omega}_0^2, \delta\hat{\alpha}) = \arg \min_{(\mu, \lambda, \omega_0^2, \delta\alpha)} \sum_{\omega} \varepsilon(-j\omega_k)\varepsilon(j\omega_k).$$

Пример. На рис. 1 и рис. 2 показаны результаты, полученные идентификацией частотно-временным методом (сплошные линии – переходные процессы, полученные на номинальных параметрах; маркером  $\circ$  помечены переходные процессы, вычисленные на оценках параметров). Устойчивые переходные процессы получены на начальных условиях  $\alpha(0) = 6^\circ, \dot{\alpha}(0) = 0$ ; неустойчивые – на начальных условиях  $\alpha(0) = 0.1^\circ, \dot{\alpha}(0) = 0$ . Значения оценок параметров совпали с их номинальными значениями  $\mu = 0.1, \lambda = 2, \omega_0^2 = 1$ .

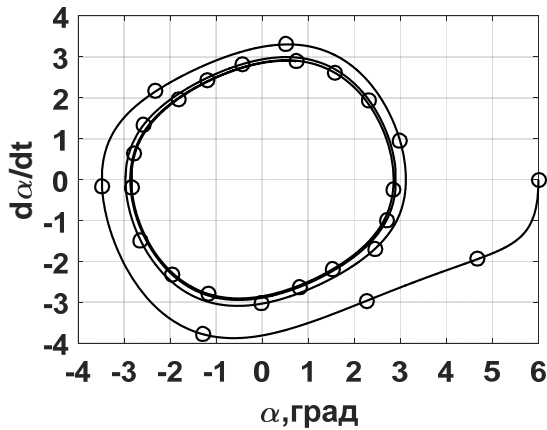


Рис. 1.  $\alpha(0) = 6^0, \dot{\alpha}(0) = 0$ .

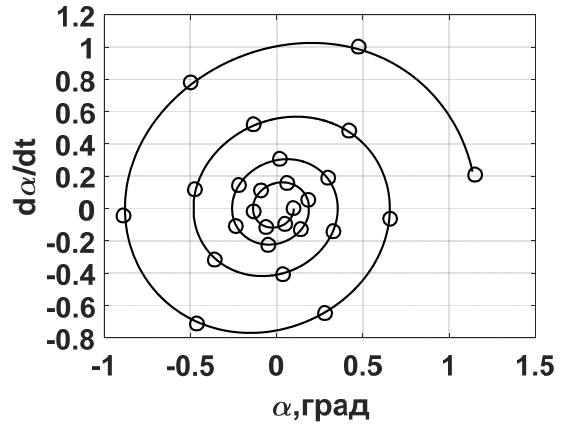


Рис. 2.  $\alpha(0) = 0.1^0, \dot{\alpha}(0) = 0$ .

## 4. Заключение

Рассматривается частотно-временной метод идентификации динамических систем с запаздыванием с постоянными параметрами. Установлено свойство разделимости задачи идентификации на задачу оценивания неизвестных параметров и задачу оценивания начальных условий. Оценивание параметров выполняется в частотной области, а начальные условия оцениваются во временной области. Оценки запаздываний и неизвестных параметров вычисляются совместно в частотной области. Рассмотрено применение частотно-временного метода к идентификации дифференциального уравнения осциллятора Ван дер Поля, нелинейного как по состоянию, так и по параметрам.

## Список литературы

1. Овчаренко В.Н. Идентификация аэродинамических характеристик воздушных судов по полетным данным. М.: МАИ, 2017.
2. Аэродинамика, устойчивость и управляемость сверхзвуковых самолетов / Под ред. Бюшгенса Г.С. М.: Наука: Физматлит, 1998.