

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

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 τ_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 τ_q – малая величина, в том смысле, что на интервале длиной τ_q справедливы равенства

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

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

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 δu - известна.

Выражение (6) показывает, что при вычислении оценок запаздываний кроме разности по состоянию δx необходимо учитывать и разность по управлению δu .

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 δx , так и по управлению δu .

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 α – угол атаки; u – входной сигнал, используемый в методе вынужденных колебаний в аэродинамической трубе; μ, λ, ω_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 μ, λ, ω_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

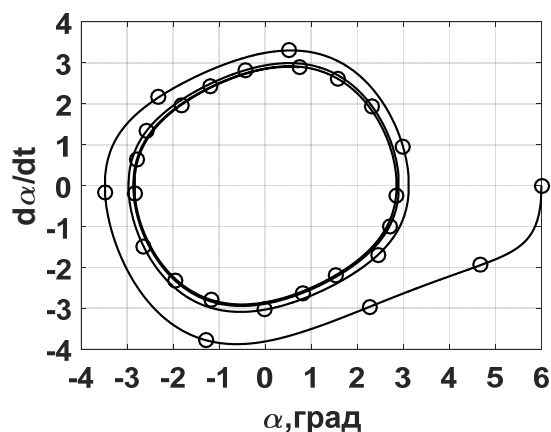
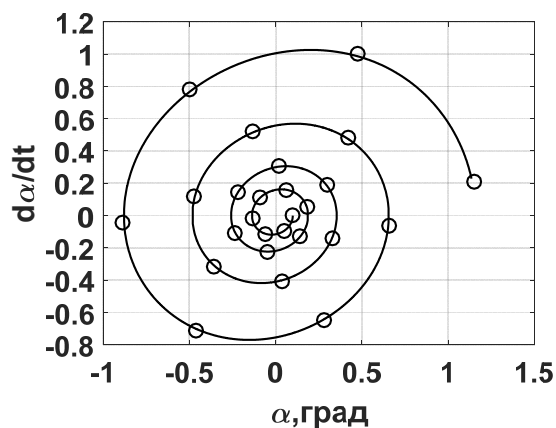
$$\varepsilon(j\omega_k) = A_T^f(j\omega_k) - A_T(j\omega_k),$$

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.