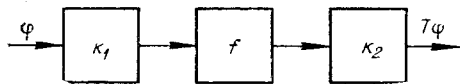


М. Л. АГРАНОВСКИЙ, Р. Д. БАГЛАЙ
(Новосибирск)

О ЗАДАЧЕ ИДЕНТИФИКАЦИИ ХАРАКТЕРИСТИК ОБЪЕКТОВ, СОДЕРЖАЩИХ НЕЛИНЕЙНЫЙ ЭЛЕМЕНТ

В настоящей работе дано решение задачи идентификации характеристик математической модели для специального вида нелинейных объектов, состоящих из двух линейных инерционных звеньев, разделенных нелинейным безынерционным звеном. Исходная информация — результаты измерений сигнала на входе и выходе объекта.

Задача идентификации объекта, состоящего из одного линейного инерционного и одного нелинейного безынерционного звеньев, решалась в [1,2]. Примером физических объектов, которые приводят к указанной нами постановке, являются мощные микроприборы, выпускаемые промышленностью. Структурная схема объекта представлена на рисунке.



Здесь k_1, k_2 — искомые импульсные переходные функции инерционных линейных звеньев, или, что то же, ядра интегральных операторов; f — неизвестная характеристика безынерционного нелинейного звена; $\varphi, T(\varphi)$ — соответственно входной и выходной сигналы. Задача идентификации решается в предположении, что звенья эквивалентной схемы не нагружают друг друга.

Предполагаем, что абсолютно интегрируемые функции k_1, k_2 спектрально полны, т. е. преобразования Фурье k_1, k_2 нигде не обращаются в нуль, и вещественная достаточно гладкая функция f не является линейной. Таким образом, имеем нелинейный оператор T , действующий в пространстве ограниченных измеримых функций, заданных на $(-\infty, \infty)$: $T(\varphi) = k_2 * f(k_1 * \varphi)$. Примем также, что $\int_{-\infty}^{\infty} k_1(x) dx = c_1 \neq 0$, $\int_{-\infty}^{\infty} k_2(x) dx = c_2 \neq 0$. По измеренным значениям оператора T , являющегося суперпозицией трех операторов, требуется определить операторы, входящие в суперпозицию, т. е. определить функции k_1, k_2, f на возможно более узком классе входных сигналов.

Стационарный режим. Выберем в качестве входного постоянный сигнал $\varphi_\beta(t) \equiv \beta$. В стационарном режиме $T(\varphi_\beta) = c_2 f(c_1 \beta)$. Функция f определяется с точностью до констант c_1, c_2 , а для ядер k_1, k_2 , нормированных условием $c_1 = c_2 = 1$, f определяется однозначно. Константы c_1, c_2 , если они априори неизвестны, будем в дальнейшем относить к нелинейной характеристике, иначе говоря, будем предполагать ядра k_1, k_2 нормированными.

Для определения функций k_1, k_2 рассмотрим трехпараметрическое семейство входных сигналов

$$\varphi_{\omega}^{\alpha, \beta}(t) = \alpha \sin \omega t + \beta; \quad -\infty < \alpha, \beta < \infty; \quad 0 < \omega < \infty.$$

Тогда

$$T(\varphi_{\omega}^{\alpha, \beta}) = k_2 * f(\alpha k_1 * \varphi_{\omega}^{1,0} + \beta).$$

Дифференцируя выходные данные $T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta})$ по параметру α в точке $\alpha=0$, получим:

$$\left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0} = f'(\beta) (k_2 * k_1 * \varphi_\omega^{1,0}); \quad \left. \frac{\partial^2 T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta})}{\partial \alpha^2} \right|_{\alpha=0} = f''(\beta) (k_2 * (k_1 * \varphi_\omega^{1,0})^2).$$

Выбирая точки β_1, β_2 , в которых $f'(\beta_1) \neq 0, f''(\beta_2) \neq 0$, и учитывая, что

$$\begin{aligned} (k_2 * k_1 * \varphi_\omega^{1,0})(t) &= |\hat{k}_1(\omega)| |\hat{k}_2(\omega)| \sin(\omega t + \alpha_1(\omega) + \alpha_2(\omega)), \\ (k_2 * (k_1 * \varphi_\omega^{1,0})^2)(t) &= \frac{1}{2} |\hat{k}_1(\omega)|^2 - \frac{1}{2} |\hat{k}_1(\omega)|^2 \times \\ &\times |\hat{k}_2(2\omega)| \cos(2\omega t + 2\alpha_1(\omega) + \alpha_2(2\omega)), \end{aligned}$$

где $\alpha_1(\omega) = \arg \hat{k}_1(\omega), \alpha_2(\omega) = \arg \hat{k}_2(\omega)$, получим

$$|\hat{k}_1(\omega)| |\hat{k}_2(\omega)| \sin(\omega t + \alpha_1(\omega) + \alpha_2(\omega)) = \frac{1}{f'(\beta_1)} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t); \quad (1)$$

$$\begin{aligned} \frac{1}{2} |\hat{k}_1(\omega)|^2 - \frac{1}{2} |\hat{k}_1(\omega)|^2 |\hat{k}_2(2\omega)| \cos(2\omega t + 2\alpha_1(\omega) + \alpha_2(2\omega)) &= \\ = \frac{1}{f''(\beta_2)} \left. \frac{\partial^2 T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_2})}{\partial \alpha^2} \right|_{\alpha=0}(t). \end{aligned} \quad (2)$$

Из (1), (2) находим модули преобразований Фурье искомых ядер k_1, k_2 :

$$\begin{aligned} |\hat{k}_1(\omega)| &= \left[\frac{\omega}{f'(\beta_1) \pi} \int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t) dt \right]^{1/2}; \\ |\hat{k}_2(\omega)| &= \frac{\omega}{2\pi |\hat{k}_1(\omega)| |f'(\beta_1)|} \left[\left(\int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t) \sin \omega t dt \right)^2 + \right. \\ &\left. + \left(\int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t) \cos \omega t dt \right)^2 \right]^{1/2}. \end{aligned}$$

Для определения функций $\alpha_1(\omega), \alpha_2(\omega)$ воспользуемся следующим соотношением, вытекающим из (1), (2):

$$\begin{aligned} \alpha_1(\omega) + \alpha_2(\omega) &= \\ = \arctg \left[\int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t) \cos \omega t dt \int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_1})}{\partial \alpha} \right|_{\alpha=0}(t) \sin \omega t dt \right]; \end{aligned} \quad (3)$$

$$\begin{aligned} 2\alpha_1(\omega) + \alpha_2(2\omega) &= \\ = -\arctg \left[\int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial^2 T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_2})}{\partial \alpha^2} \right|_{\alpha=0}(t) \sin 2\omega t dt \int_0^{2\pi/\omega} \left. \frac{\partial^2 T(\varphi_\omega^{\alpha,\beta_2})}{\partial \alpha^2} \right|_{\alpha=0}(t) \cos 2\omega t dt \right]. \end{aligned} \quad (4)$$

Обозначим правые части в (3), (4) соответственно через $u_1(\omega), u_2(\omega)$. Из (3), (4) получаем функциональное уравнение для определения функции $\alpha_2(\omega)$:

$$\alpha_2(2\omega) - 2\alpha_1(\omega) = u_2(\omega) - 2u_1(\omega).$$

Решение этого уравнения дается следующим рядом:

$$\alpha_2(\omega) = -u_2(0) - 2u_1(0) + c\omega + \sum_{s=0}^{\infty} 2^s \left[u_2\left(\frac{\omega}{2^{s+1}}\right) - 2u_1\left(\frac{\omega}{2^{s+1}}\right) - u_2(0) + 2u_1(0) \right], \quad (5)$$

где c — произвольная вещественная константа. Сходимость ряда (5) гарантируется существованием у функции $u_2 - 2u_1$ непрерывной второй производной в окрестности нуля.

Аргумент функции \hat{k}_1 определяется из (3):

$$\alpha_1(\omega) = u_1(\omega) - \alpha_2(\omega).$$

Таким образом, мы нашли преобразования Фурье искомых ядер:

$$\hat{k}_1(\omega) = |\hat{k}_1(\omega)| e^{i(\alpha_1(\omega) + c\omega)}, \quad \hat{k}_2(\omega) = |\hat{k}_2(\omega)| e^{i(\alpha_2(\omega) - c\omega)}.$$

Сами ядра k_1, k_2 находятся применением обратного преобразования Фурье. При этом функции k_1, k_2 определяются с точностью до сдвига $k_1^c(t) = k_1(t - c), k_2^c(t) = k_2(t + c)$.

Переходный режим. В переходном режиме мы имеем возможность действовать оператором T лишь на функции с носителями в правой полуоси $(0, +\infty)$. Здесь мы покажем, что при некоторых дополнительных предположениях сформулированная выше задача идентификации может быть решена с использованием наиболее простого семейства входных сигналов φ_β . Предположим, что функции k_1, k_2 положительны и равны нулю на $(-\infty, 0)$ и, кроме того, $f(0) = 0$. Рассмотрим сигнал

$$\varphi_\beta(t) = \begin{cases} \beta; & t \geq 0; \\ 0; & t < 0. \end{cases}$$

Тогда

$$T(\varphi_\beta) = k_2 * f(k_1 * \varphi_\beta) = k_2 * f\left(\beta \int_0^\infty k_1(t-s) ds\right) = k_2 * f\left(\beta \int_0^t k_1(s) ds\right).$$

Переходя к пределу при $t \rightarrow \infty$, в силу ограниченности второго множителя в свертке, получим

$$\lim_{t \rightarrow \infty} T(\varphi_\beta)(t) = \int_0^\infty k_2(s) ds f\left(\beta \int_0^\infty k_1(s) ds\right) = f(\beta).$$

Отметим, что сходимость здесь достаточно быстрая, если функции k_1, k_2 достаточно быстро убывают на бесконечности. Перейдем к определению ядер k_1, k_2 интегральных операторов. Пусть φ — произвольный положительный сигнал. Например, простейший сигнал

$$\varphi(t) = \begin{cases} 1; & t \in [0, \tau]; \\ 0, & t \in [0, \tau]; \end{cases} \quad \tau > 0. \quad (6)$$

Дополнительно сделаем предположение о нелинейной характеристике: $f'(0) \neq 0, f''(0) \neq 0$. Через φ^α обозначим семейство сигналов

$$\varphi^\alpha = \alpha\varphi; \quad -\infty < \alpha < \infty.$$

Тогда $T(\varphi^\alpha) = k_2 * f(\alpha\varphi * k_1)$. Отсюда

$$\frac{1}{f'(0)} \frac{\partial T(\varphi^\alpha)}{\partial \alpha} \Big|_{\alpha=0} = k_2 * k_1 * \varphi, \quad \frac{1}{f''(0)} \frac{\partial^2 T(\varphi^\alpha)}{\partial \alpha^2} \Big|_{\alpha=0} = k_2 * (k_1 * \varphi)^2. \quad (7)$$

Поскольку функции $\frac{1}{f''(0)} \frac{\partial^2 T(\varphi^\alpha)}{\partial \alpha^2} \Big|_{\alpha=0}$, $k_1 * \varphi$ принадлежат $L^1(0, \infty)$, то определена их свертка, которая в силу (7) равна:

$$\left[\frac{1}{f''(0)} \frac{\partial^2 T(\varphi^\alpha)}{\partial \alpha^2} \Big|_{\alpha=0} \right] * (k_1 * \varphi) = \left[\frac{1}{f''(0)} \frac{\partial T(\varphi^\alpha)}{\partial \alpha} \Big|_{\alpha=0} \right] * (k_1 * \varphi)^2. \quad (8)$$

Обозначим выражения в квадратных скобках, в правой и левой частях равенства (8), соответственно, u , v и положим $g = k_1 * \varphi$. Функция $g \in L^1(0, \infty)$ удовлетворяет нелинейному интегральному уравнению

$$u * g = v * g^2. \quad (9)$$

При этом нас интересуют лишь положительные решения этого уравнения. Пусть $h > 0$. Будем искать решение в классе ступенчатых функций

$$g(t) = g(kh); t \in (kh, (k+1)h) \quad (k=0, 1, \dots); \\ g(t) = 0; t < 0.$$

Очевидно, что вместе с каждой функцией g уравнению (9) удовлетворяют и все сдвиги $g^t(x) = g(x-t)$. Поэтому для определенности положим $g(0) \neq 0$. Из (9) получим

$$\sum_{k=0}^n \int_{kh}^{(k+1)h} u(nh-x) dx g(kh) = \sum_{k=0}^n \int_{kh}^{(k+1)h} v(nh-x) dx g^2(kh).$$

Обозначим

$$u_k = \int_{kh}^{(k+1)h} u(x) dx; v_k = \int_{kh}^{(k+1)h} v(x) dx; u_{ij} = u_{i-j-1}; v_{ij} = v_{i-j-1}.$$

Тогда $g^2(nh) = \sum_{k=0}^n \omega_{nk} g(kh)$, где ω_{nk} — элемент матрицы $(v_{ij})^{-1}(u_{ij})$. Отсюда получаем рекуррентную формулу для вычисления $g(nh)$, $n=1, 2, \dots$:

$$g(0) = \omega_{00}; \quad g(nh) = -\frac{\omega_{00}}{2} \pm \sqrt{\frac{\omega_{00}^2}{4} + \sum_{k=0}^{n-1} \omega_{nk} g(kh)}.$$

Отметим, что для единственности положительного решения достаточно потребовать $\omega_{nk} \geq 0$ (при этом положительное решение получается, если брать положительный корень). Интерпретировать это условие можно следующим образом. При дискретизации уравнения (9) мы получаем свертку элементов пространства l^1 абсолютно суммируемых последовательностей:

$$\tilde{u} * \tilde{g} = \tilde{v} * \tilde{g}^2, \quad \tilde{u} = (u_k)_{k=0}^\infty, \quad \tilde{v} = (v_k)_{k=0}^\infty, \quad \tilde{g} = (g_k)_{k=0}^\infty, \quad \tilde{g}^2 = (g_k^2)_{k=0}^\infty. \quad (10)$$

Переходя к преобразованиям Фурье, т. е. к абсолютно сходящимся степенным рядам на окружности, получим

$$\hat{u} \hat{g} = \hat{v} (\hat{g} * \hat{g}).$$

Так как \hat{v} нигде на окружности $|z|=1$ не обращается в нуль, то $\hat{g} * \hat{g} = \hat{w} \hat{g}$, где $\hat{w} = \frac{\hat{u}}{\hat{v}}$. Функция \hat{g} представляет граничные значения функции, аналогической в круге $|z| < 1$, для которой мы оставим то же обозначение. Из (10) получаем

$$[\hat{g}^{(n)}(0)]^2 = [\hat{w} \hat{g}^{(n)}(0)].$$

Отсюда

$$\tilde{g}^{(n)}(0) = -\frac{w(0)}{2} \pm \sqrt{\frac{w(0)^2}{4} + \sum_{k=0}^{n-1} w^{(n-k)}(0) \tilde{g}^{(k)}(0)}.$$

Условие единственности, приведенное выше, означает положительность производных $w^{(s)}(0) > 0$, или, что то же самое, положительность обратного преобразования Фурье функции w . Таким образом, мы требуем, чтобы функция w служила преобразованием Фурье некоторой положительной последовательности из l^1 . По известной теореме Бохнера [3] для этого необходимо и достаточно, чтобы w была положительно определенной функцией на окружности. Это означает, что для любого набора точек $e^{i\varphi_1}, \dots, e^{i\varphi_n}$ на окружности и любых комплексных чисел z_1, \dots, z_n

$$\sum_{k,l=1}^n z_k \bar{z}_l w(e^{i(\varphi_k - \varphi_l)}) \geq 0,$$

или, возвращаясь к прежним обозначениям:

$$\sum_{k,l=1}^n z_k \bar{z}_l \frac{\sum_{s=0}^{\infty} u_s e^{i(\varphi_k - \varphi_l)} s}{\sum_{s=0}^{\infty} v_s e^{i(\varphi_k - \varphi_l)} s} \geq 0.$$

Представляет интерес способ конструктивной проверки условия единственности положительного решения уравнения (10). Найдя функцию $g = k_1 * \varphi$ и решая интегральное уравнение Фредгольма 1-го рода, получим искомое ядро k_1 . Если φ определена, как в (6), то k_1 можно найти из условия

$$g'(x) = k_1(x) - k_1(x - \tau).$$

Функцию k_2 можно определить теперь, например, из (7).

ЛИТЕРАТУРА

1. Ю. П. Дробышев. Оптимизация систем сбора и обработки информации. Реферат докт. дисс. Новосибирск, ВЦ СО АН СССР, 1970.
2. Ю. И. Худак. Об одной нелинейной задаче автоматического регулирования. — В сб. «Вычислительные методы и программирование». М., Изд-во МГУ, 1970.
3. W. Rudin. Fourier analysis on groups. Int., N. Y., 1962.

Поступила в редакцию 20 сентября 1972 г.

УДК 62—50

В. П. БУДЯНОВ, А. О. ЕГОРШИН

(Новосибирск)

СГЛАЖИВАНИЕ СИГНАЛОВ И ОЦЕНИВАНИЕ ДИНАМИЧЕСКИХ ПАРАМЕТРОВ В АВТОМАТИЧЕСКИХ СИСТЕМАХ С ПОМОЩЬЮ ЦВМ

Введение. Автоматическая обработка измерительной информации с помощью ЦВМ является неотъемлемой частью функционирования сложных систем управления, систем автоматизированного контроля,