

ДЕТЕРМИНИРОВАННЫЙ И СТАТИСТИЧЕСКИЙ АНАЛИЗ
ДИСКРЕТНЫХ СИСТЕМ С ПОЛИНОМИАЛЬНЫМИ КОЭФФИЦИЕНТАМИ

Используется метод последовательных приближений для построения алгоритмов расчета выходных реакций и статистических характеристик (математических ожиданий и автокорреляционных функций) выходных сигналов нестационарных динамических систем, имеющих полиномиальные коэффициенты.

§ I. Расчет переходных процессов в динамической системе с полиномиальными коэффициентами

Рассматривается дискретная система управления, описываемая разностным уравнением вида

$$a_l(n)x(n+l) + a_{l-1}(n)x(n+l-1) + \dots + a_0(n)x(n) = \quad (1)$$

$$= b_z(n)y_0(n+z) + b_{z-1}(n)y_0(n+z-1) + \dots + b_0(n)y_0(n)$$

Предположим, что коэффициенты линейного разностного уравнения (I) можно представить в виде

$$a_e = \sum_{k=0}^L A_{ek} n^k, \quad e=0, 1, \dots, L,$$

$$b_e = \sum_{k=0}^z B_{ek} n^k, \quad e=0, 1, \dots, z. \quad (2)$$

Учитывая формулы (2), запишем уравнение (I) в виде

$$\sum_{e=0}^L A_{e0} x(n+e) - n \sum_{e=0}^L A_{e1} x(n+e) + n^2 \sum_{e=0}^L A_{e2} x(n+e) = \quad (3)$$

$$= \sum_{e=0}^z B_{e0} y_0(n+e) + \dots + n^z \sum_{e=0}^z B_{ez} y_0(n+e).$$

Принимая во внимание теорему сдвига в области оригиналов и теорему умножения на n^k [2], будем иметь

$$\mathcal{D}\left\{n^k \sum_{e=0}^g A_{ek} x(n+e)\right\} = (-1)^k \frac{d^k}{dq^k} \left\{X(q) \sum_{e=0}^g A_{ek} e^{qe}\right\}. \quad (4)$$

Обозначим

$$\mathcal{D}_k(q) = \sum_{e=0}^g A_{ek} e^{qe}, \quad k=0, 1, \dots, g,$$

$$H_k(q) = \sum_{e=0}^g B_{ek} e^{qe}, \quad k=0, 1, \dots, g.$$

Тогда формула (4) принимает вид

$$\begin{aligned} \mathcal{D}\left\{n^k \sum_{e=0}^g A_{ek} x(n+e)\right\} = & (-1)^k [\mathcal{D}_k^{(k)}(q) X(q) + \\ & + C_k^1 \mathcal{D}_k^{(k-1)}(q) X'(q) + \dots + C_k^{k-1} \mathcal{D}_k(q) X^{(k-1)}(q) + \\ & + \mathcal{D}_k(q) X^{(k)}(q)], \end{aligned} \quad (5)$$

где

$$C_k^i = \frac{\kappa^i}{i!(k-i)!}$$

Применим к обеим частям уравнения (3) дискретное преобразование Лапласа. Учитывая выражение (5) и вводя обозначения

$$E_x(q) = \sum_{e=k}^g (-1)^e C_e^{(e-k)} \mathcal{D}_e^{(e-k)}, \quad k=0, 1, \dots, g,$$

$$G_x(q) = \sum_{e=k}^g (-1)^e C_e^{(e-k)} H_e^{(e-k)}, \quad k=0, 1, \dots, g,$$

$$\begin{aligned} Y(q) = & G_0(q) Y_0(q) + \dots + G_k(q) \frac{d^k Y_0(q)}{dq^k} + \dots + \\ & + G_g(q) \frac{d^g Y_0(q)}{dq^g}, \end{aligned}$$

получим

$$\sum_{l=0}^g E_l(q) \frac{d^l X(q)}{dq^l} = Y(q).$$

Применяя к последнему уравнению метод последовательных приближений [7, 3], $X(q)$ можно представить в виде ряда

$$X(q) = X_0(q) + X_1(q) + \dots + X_n(q) + \dots$$

откуда

$$X(n) = x_0(n) + x_1(n) + \dots + x_n(n) + \dots$$

(6)

§ 2. Расчет математического ожидания и автокорреляционной функции выходного сигнала

Определение математического ожидания сводится к решению дифференциального уравнения в комплексной области вида

$$E_0(q) M_x(q) + \dots + E_n(q) \frac{d^n M_x(q)}{dq^n} + \dots = M_y(q). \quad (7)$$

Действительно, применяя к уравнению

$$a_i(n) m_x(n+i) + a_{i-1}(n) m_x(n+i-1) + \dots + a_0(n) m_x(n) = b_2(n) m_y(n+2) + b_1(n) m_y(n+1) + b_0(n) m_y(n), \quad (8)$$

изложенную в предыдущем параграфе методику, приходим к уравнению (7).

Определение корреляционной функции выходного сигнала $K_x(n, m)$ выполняется в два этапа. Вначале находится взаимная корреляционная функция $K_{xy}(n, m)$, а затем корреляционная функция $K_x(n, m)$.

Получим уравнение для определения взаимной корреляционной функции $K_{xy}(n, m)$. Вычитая из уравнения (I) уравнение (8), будем иметь уравнения для центрированных величин

$$d_i(n) \Delta^i x_o(n) + \dots + d_o(n) \Delta x_o(n) - \rho_j(n) \Delta^j y_o(n) + \dots + \rho_o(n) y_o(n) \quad (9)$$

Известно [2], что если $z_e(n) = \Delta^e x(n)$,
 $z_e(n) = \Delta^e x(n)$,

то

$$K_{z_e z_e}(n, m) = \Delta_n^e \Delta_m^e K_x(n, m). \quad (10)$$

Умножим обе части уравнения (9) на $y_o(m)$ и определим математическое ожидание обеих частей уравнения. Учитывая (10), получим

$$d_i(n) \Delta_n^i K_{xy}(n, m) + \dots + d_o(n) K_{xy}(n, m) = \rho_j(n) \Delta_n^j K_{yy}(n, m) + \dots + \rho_o(n) K_{yy}(n, m). \quad (11)$$

Рассмотрим определение корреляционной функции $K_x(n, m)$ выходного сигнала $x(n)$, когда коэффициенты уравнения (I) удовлетворяют условию

$$d_e(n) = \sum_{k=0}^i \mathcal{D}_k^e n^k, \quad e=0, 1, \dots, i, \quad (12)$$

$$\rho_e(m) = \sum_{k=0}^j \mathcal{D}_k^e m^k, \quad e=0, 1, \dots, j.$$

Учитывая условие (12), запишем уравнение (11) в виде

$$n^i \sum_{\ell=0}^i \mathcal{D}_\ell^i \Delta_n^\ell K_{xy}(n, m) + \dots + n^0 \sum_{\ell=0}^i \mathcal{D}_\ell^i \Delta_n^\ell K_{xy}(n, m) + \dots + \sum_{\ell=0}^j \mathcal{D}_\ell^j \Delta_n^\ell K_{yy}(n, m) = n^j \sum_{\ell=0}^j E_\ell^j \Delta_n^\ell K_{yy}(n, m) + \dots + \sum_{\ell=0}^j E_\ell^j \Delta_n^\ell K_{yy}(n, m). \quad (13)$$

Применим к обеим частям уравнения (13) преобразование по аргументу n . Учитывая, что

$$\mathcal{D}\left\{n^{\kappa} \sum_{\ell=0}^g \Delta_n^{\ell} K_{xy}(n, m)\right\} = (-1)^{\kappa} \frac{d^{\kappa}}{dq^{\kappa}} [P_{\kappa}(q) K_{xy}(q, m)],$$

$$\mathcal{D}\left\{n^{\kappa} \sum_{\ell=0}^g \Delta_n^{\ell} K_{yy}(n, m)\right\} = (-1)^{\kappa} \frac{d^{\kappa}}{dq^{\kappa}} [T_{\kappa}(q) K_{yy}(q, m)],$$

где

$$P_{\kappa}(q) = \sum_{\ell=0}^g D_{\kappa}^{\ell} (e^q - 1)^{\ell}, \quad \kappa = 0, 1, \dots, g,$$

$$T_{\kappa}(q) = \sum_{\ell=0}^g E_{\kappa}^{\ell} (e^q - 1)^{\ell}, \quad \kappa = 0, 1, \dots, g,$$

получим

$$P_g(q) \frac{d^g K_{xy}(q, m)}{dq^g} + \dots + P_1(q) \frac{dK_{xy}(q, m)}{dq} + P_0(q) K_{xy}(q, m) = T_g(q) \frac{d^g K_{yy}(q, m)}{dq^g} + \dots + T_1(q) \frac{dK_{yy}(q, m)}{dq} + T_0(q) K_{yy}(q, m). \quad (14)$$

Причем

$$P_{\kappa}(q) = \sum_{\ell=\kappa}^g (-1)^{\ell} C_{\ell}^{g-\kappa} \frac{d^{\ell-\kappa} P_0(q)}{dq^{\ell-\kappa}}, \quad \kappa = 0, 1, \dots, g, \quad (15)$$

$$T_{\kappa}(q) = \sum_{\ell=\kappa}^g (-1)^{\ell} C_{\ell}^{g-\kappa} \frac{d^{\ell-\kappa} T_0(q)}{dq^{\ell-\kappa}}, \quad \kappa = 0, 1, \dots, g.$$

Обозначим правую часть уравнения (14)

$$T_g(q) \frac{d^g K_{yy}(q, m)}{dq^g} + \dots + T_0(q) K_{yy}(q, m) = V(q, m).$$

Определим, далее корреляционную функцию $K_x(n, m)$

Коэффициенты уравнения, определяющего корреляционную функцию $K_x(n, m)$, удовлетворяют условию (12). Выполнив преобразования, аналогичные рассмотренным выше, получим уравнение для изображения корреляционной функции $K_x(n, m)$

$$P_g(q) \frac{d^g K_x(q, m)}{dq^g} + \dots + P_0(q) K_x(q, m) = \\ = T_g(q) \frac{d^g K_{yx}(q, m)}{dq^g} + \dots + T_0(q) K_{yx}(q, m) \quad (16)$$

Коэффициенты $P_x(q)$ и $T_x(q)$ определяются формулами (15). Обозначим правую часть уравнения (16)

$$T_g(q) \frac{d^g K_{yx}(q, m)}{dq^g} + \dots + T_0(q) K_{yx}(q, m) = V_x(q, m)$$

Таким образом, математическое ожидание и автокорреляционная функция находятся решением следующих уравнений

$$\sum_{v=0}^g E_v(q) \frac{d^v M_x(q)}{dq^v} = M_y(q), \\ \sum_{v=0}^g P_v(q) \frac{d^v K_{xy}(q, m)}{dq^v} = V(q, m), \\ \sum_{v=0}^g P_v(q) \frac{d^v K_x(q, m)}{dq^v} = V_x(q, m).$$

Записанные уравнения решаются методом последовательных приближений.

Заключение

Рассмотрена возможность применения метода последовательных приближений для детерминированного и статистического расчета дискретных динамических систем с полиномиальными коэффициентами.

Литература

1. Солодовников В.В. (ред.), Техническая кибернетика, кн.3, ч. I, М., Машиностроение, 1969.

2. Кузин Л.Т. Расчет и проектирование дискретных систем управления, М., Машгиз, 1962.

3. Солодов А.В. Линейные системы автоматического управления с переменными параметрами, М., Физматгиз, 1962.

А.Д.БОЙКОВ, Н.Д.ЕГУПОВ, С.Ф.ЛЕДЯЕВ

ПРИМЕНЕНИЕ МЕТОДА СВЕРТКИ В КОМПЛЕКСНОЙ ОБЛАСТИ
ДЛЯ РАСЧЕТА АВТОКОРРЕЛЯЦИОННОЙ ФУНКЦИИ ВЫХОДНОГО СИГНАЛА

Рассматривается динамическая система; поведение которой можно описать дифференциальным уравнением с переменными коэффициентами вида

$$\sum_{i=0}^n a_i(t) \frac{d^i x}{dt^i} = \sum_{j=0}^m b_j(t) \frac{d^j f}{dt^j}, \quad (1)$$

$$a_i(t) = a_i^0 + \alpha_i(t)$$

$$a_n(t) = a_n = \text{const} \neq 0 \quad (2)$$

$$b_j(t) = b_j^0 + \beta_j(t)$$

где $f(t)$ и $x(t)$ - соответственно входной и выходной сигналы; b_j^0 , a_i^0 - постоянные коэффициенты; $\alpha_i(t)$, $\beta_j(t)$ - детерминированные функции аргумента t .
С учетом предположений о коэффициентах $\{a_i(t)\}$ и $\{b_j(t)\}$, исходное дифференциальное уравнение можно представить так

$$\sum_{i=0}^n a_i^0 \frac{d^i x}{dt^i} + \sum_{i=0}^{n-1} \alpha_i(t) \frac{d^i x}{dt^i} = \sum_{j=0}^m b_j^0 \frac{d^j f}{dt^j} + \sum \beta_j(t) \frac{d^j f}{dt^j}. \quad (3)$$