

ИЗВЕСТИЯ  
ТОМСКОГО ОРДЕНА ОКТЯБРЬСКОЙ РЕВОЛЮЦИИ  
И ОРДЕНА ТРУДОВОГО КРАСНОГО ЗНАМЕНИ  
ПОЛИТЕХНИЧЕСКОГО ИНСТИТУТА ИМЕНИ С. М. КИРОВА

Том 230

1972

**ОПТИМИЗАЦИЯ ПАРАМЕТРОВ ЛИНЕЙНОЙ САР  
С ПОМОЩЬЮ ЭКСПОНЕНЦИАЛЬНЫХ ФУНКЦИЙ ЧЕБЫШЕВА**

В. М. ОСИПОВ, Г. И. ЯМЩИКОВ

(Представлена научным семинаром  
кафедры автоматики и телемеханики)

Оптимизация параметров линейной САР в общем случае предполагает минимизацию функций типа  $\Delta f = f - f_{\text{оп}}$ , где под  $f$  нужно понимать любые характеристики системы, однозначно определяющие ее свойства,  $f_{\text{оп}}$  — те же характеристики, оптимальные в каком-либо смысле.

Существующие методы оптимизации параметров линейных систем имеют существенные недостатки [1], [4], [5], ограничивающие область их применения. В связи с этим возникает необходимость разработки новых простых и надежных методов.

В данной работе делается попытка применить разложение в ряд Фурье по экспоненциальным функциям Чебышева для оптимизации параметров линейной САР.

Пусть задана линейная САР, часть параметров которой известна, а остальные нужно определить из условия минимума улучшенной квадратичной оценки, т. е. минимума функционала

$$I = \int_0^{\infty} \{ \varepsilon_0^2(t) + G \cdot [\varepsilon_0'(t)]^2 \} dt, \quad (1)$$

где

$\varepsilon_0(t)$  — собственная ошибка воспроизведения системы;  
 $G$  — весовой коэффициент.

Передаточная функция разомкнутой системы

$$W(p) = \frac{C(p)}{B(p)} = \frac{c_0 p^m + c_1 p^{m-1} + \dots + c_m}{b_0 p^n + b_1 p^{n-1} + \dots + b_n}. \quad (2)$$

Передаточная функция замкнутой системы:

$$W_z(p) = \frac{C(p)}{B(p) + C(p)} = \frac{C(p)}{D(p)}. \quad (3)$$

Передаточная функция для собственной ошибки воспроизведения САР равна

$$W_{\varepsilon} B(p) = \frac{B(p)}{B(p) + C(p)} = 1 - \frac{C(p)}{D(p)}. \quad (4)$$

При единичном входном воздействии операторное изображение собственной ошибки воспроизведения системы имеет вид:

$$\varepsilon_0(p) = W_{\varepsilon}(p) \cdot \frac{1}{p} = \left[ 1 - \frac{C(p)}{D(p)} \right] \cdot \frac{1}{p}. \quad (5)$$

Начальное и конечное значения собственной ошибки воспроизведения системы определяются формулами:

$$\varepsilon_0(0) = \lim_{p \rightarrow \infty} p \cdot \varepsilon_0(p) = 1; \quad (6)$$

$$\varepsilon_0(\infty) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot \varepsilon_0(p) = \frac{b_n}{b_n + c_m}. \quad (7)$$

Составим функцию

$$\varepsilon(t) = \varepsilon_0(t) - \varepsilon_0(0) e^{-at} - \varepsilon_0(\infty) (1 - e^{-at}), \quad (8)$$

где  $a$  — некоторый вещественный параметр. Операторное изображение  $\varepsilon(t)$  имеет вид:

$$\begin{aligned} \varepsilon(p) &= \varepsilon_0(p) - \varepsilon_0(0) \cdot \frac{1}{p+a} - \varepsilon_0(\infty) \cdot \frac{a}{(p+a)p} = \\ &= \frac{W_{\varepsilon}(p)}{p} - \frac{p+a \cdot \varepsilon_0(\infty)}{p(p+a)}. \end{aligned} \quad (9)$$

Поскольку  $\varepsilon(0) = \varepsilon(\infty) = 0$ , то  $\varepsilon(t)$  можно разложить в ряд Фурье по экспоненциальным функциям Чебышева III рода [3]:

$$\varepsilon(t) = \varepsilon_1 \cdot S_1(t) + \varepsilon_2 \cdot S_2(t) + \dots = \sum_{k=1}^{\infty} \varepsilon_k \cdot S_k(t). \quad (10)$$

Для  $\varepsilon_k$  ( $k = 1, 2, 3, \dots$ ) коэффициенты Фурье [2] равны

$$\varepsilon_k = \frac{4a}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{e^{-\frac{at}{2}} \cdot \varepsilon(t) \cdot S_k(t)}{\sqrt{1-e^{at}}} dt. \quad (11)$$

Учитывая (9), для нескольких первых  $k$  имеем:

$$\left. \begin{aligned} \varepsilon_1 &= \frac{4a}{\pi} \cdot \varepsilon(a) = \frac{4}{\pi} \left[ W_{\varepsilon}(a) - \frac{1+\varepsilon_0(\infty)}{2} \right]; \\ \varepsilon_2 &= \frac{4a}{\pi} [-2 \cdot \varepsilon(a) + 4 \cdot \varepsilon(2a)]; \\ \varepsilon_3 &= \frac{4a}{\pi} [3 \cdot \varepsilon(a) - 16 \cdot \varepsilon(2a) + 16 \cdot \varepsilon(3a)]; \\ &\dots \end{aligned} \right\} \quad (12)$$

Предположим, что  $\varepsilon(t) \equiv 0$ . Тогда  $\varepsilon_0(t)$  оказывается экстремалюю функционала (1) при заданных граничных условиях  $\varepsilon_0(0)$  и  $\varepsilon_0(\infty)$ , а регулируемая величина будет равна:

$$y(t) = 1 - \varepsilon_0(t) = 1 - \varepsilon_0(0) \cdot e^{-at} - \varepsilon_0(\infty) (1 + e^{-at}). \quad (13)$$

Мы получим идеальный апериодический процесс без перегулирования, достигающий установившегося значения за заданное время.

Такой идеальный переходный процесс мы, вообще говоря, обеспечить не можем, но мы можем попытаться приблизиться к нему, выбирая параметры передаточной функции из условия обращения в нуль нескольких первых коэффициентов Фурье  $\varepsilon_k$ .

В нашем случае это дает:

$$\varepsilon(ka)=0, \quad (k=1, 2, 3, \dots) \quad (14)$$

или

$$W_\varepsilon(ka) = \frac{k + \varepsilon_0(\infty)}{k+1}, \quad (k=1, 2, 3, \dots). \quad (15)$$

Воспользуемся выражением (4). Тогда

$$1 - \frac{C(ka)}{D(ka)} = \frac{k + \varepsilon_0(\infty)}{k+1}, \quad (k=1, 2, 3, \dots). \quad (16)$$

Отсюда

$$W_3(ka) = \frac{C(ka)}{D(ka)} = \frac{1 - \varepsilon_0(\infty)}{k+1}, \quad (k=1, 2, 3, \dots). \quad (17)$$

Система из  $n$ -линейных алгебраических уравнений относительно неизвестных параметров будет иметь вид:

$$\left. \begin{array}{l} W_3(0) \cdot D(a) - 2 \cdot C(a) = 0 \\ W_3(0) \cdot D(2a) - 3 \cdot C(2a) = 0 \\ \dots \dots \dots \dots \dots \dots \\ W_3(0) \cdot D(na) - (n+1) \cdot C(na) = 0. \end{array} \right\} \quad (18)$$

Параметр « $a$ » может быть найден из условия вхождения кривой переходного процесса в  $\Delta$  — зону за предписанное время  $t_p$ :

$$a = -\frac{\ln \Delta}{t_p}, \quad (\Delta = 0,001 \div 0,05). \quad (19)$$

Рассмотрим пример.

Пусть задана передаточная функция разомкнутой системы:

$$W(p) = \frac{C(p)}{B(p)} = \frac{c_0 p^2 + c_1 p + c_2}{b_0 p^4 + b_1 p^3 + b_2 p^2 + b_3 p + b_4}, \quad (20)$$

где

$$b_0 = \frac{0,02}{19} c_0; \quad b_4 = 1;$$

$$b_1 = \frac{0,2}{19} c_0 + 0,02 b_3 - 0,004; \quad c_2 = 19.$$

$$b_2 = \frac{1}{19} c_0 + 0,2 b_3 - 0,02.$$

Необходимо определить параметры  $C_0$ ,  $C_1$  и  $b_3$  при условии, что кривая переходного процесса должна войти в  $\Delta$ -зону при  $\Delta = 0,05$  за время  $t_p = 6$  сек.

Находим параметр « $a$ » по формуле (19):

$$a = -\frac{\ln 0,05}{6} \approx 0,5 \text{ 1/сек.}$$

Представим выражения (15) в виде:

$$B(ka) \cdot W_3(0) - C(ka) [k + \varepsilon_0(\infty)] = 0, \quad (k=1, 2, 3, \dots). \quad (21)$$

Учитывая (20), при  $k=1, 2, 3$  получим:

$$\left\{ \begin{array}{l} 0,95(b_0a^4+b_1 \cdot a^3+b_2 \cdot a^2+b_3a+b_4)-(1+0,05)(c_0 \cdot a^2+c_1a+C_2)=0, \\ 0,95(16b_0a^4+8 \cdot b_1a+4 \cdot b_2a^2+2b_3a+b_4)-(2+0,05)(4c_0a^2+ \\ \quad +2c_1a+c_2)=0, \\ 0,95(81b_0a^4+27b_1a^3+9b_2a^2+3b_3a+b_4)- \\ \quad -(3+0,05)(9c_0a^2+3c_1a+c_2)=0. \end{array} \right. \quad (22)$$

После подстановки значений  $b_0, b_1, b_2, b_4$  и  $a$  и преобразований система (26) принимает вид:

$$\left. \begin{array}{l} -0,24869c_2 - 0,52500c_3 + 0,52488b_3 = 19,005 \\ -0,99450c_2 - 1,0250c_3 + 0,57950b_3 = 19,011 \\ -2,2371c_2 - 1,5250c_3 + 0,63888b_3 = 19,019 \end{array} \right\} \quad (23)$$

Решая эту систему, находим

$$\begin{aligned} c_2 &= 0,36190, \\ c_3 &= 3,8465, \\ b_3 &= 40,227. \end{aligned}$$

Определяем коэффициенты передаточной функции замкнутой системы:

$$\begin{aligned} d_0 &= 0,00038095, \\ d_1 &= 0,80435, \\ d_2 &= 8,0463, \\ d_3 &= 44,074, \\ d_4 &= 20. \end{aligned}$$

Представление о качестве оптимизации дает рис. 1. На рис. 1 изображены:

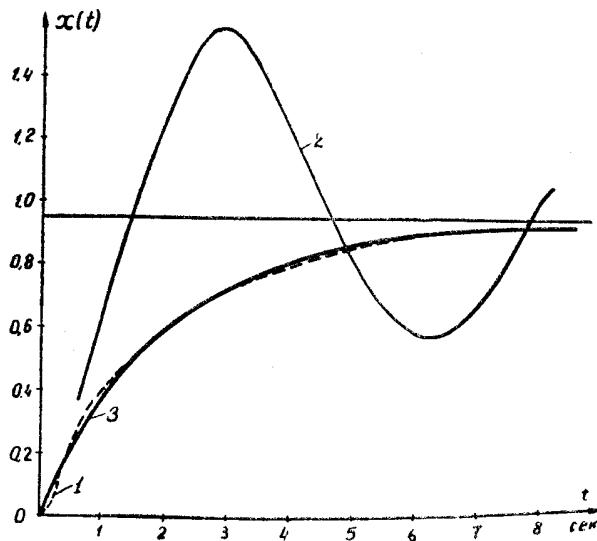


Рис. 1.

а) кривая 1 — переходная характеристика системы, полученной в результате оптимизации;

б) кривая 2 — переходная характеристика исходной системы, передаточная функция которой имеет вид:

$$W_{\text{исх}}(p) = \frac{19}{0,02p^2 + 0,2p + 20};$$

в) кривая 3 — желаемая переходная характеристика

$$y_{\text{оп}}(t) = 0,95 (1 - e^{-0.5t}).$$

#### ЛИТЕРАТУРА

1. И. А. О р у р к. Новые методы синтеза линейных и некоторых нелинейных динамических систем. Изд. «Наука», М.-Л., 1965.
2. В. М. О с и п о в. Экспоненциальные полиномы и разложение некоторых типовых сигналов. Изв. ТПИ, т. 180, 1968.
3. В. М. О с и п о в. К вопросу о приближенном обращении преобразования Лапласа. Изв. ТПИ, т. 191, 1969.
4. Ю. А. Р я з а н о в. Проектирование систем автоматического регулирования. Изд. «Машиностроение», М., 1968.
5. Н. И. С о к о л о в. Аналитический метод синтеза линеаризованных систем автоматического регулирования. Изд. «Машиностроение», М., 1966.