

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:

$$W_3(p) = \frac{C(p)}{B(p) + C(p)} = \frac{C(p)}{D(p)}. \quad (3)$$

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 ε_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 экстремалью 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 перерегулирования, достигающий установившегося значения за заданное время.

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:

$$\begin{cases} 0,95(b_0 a^4 + b_1 a^3 + b_2 a^2 + b_3 a + b_4) - (1 + 0,05)(c_0 a^2 + c_1 a + C_2) = 0, \\ 0,95(16b_0 a^4 + 8 \cdot b_1 a + 4 \cdot b_2 a^2 + 2b_3 a + b_4) - (2 + 0,05)(4c_0 a^2 + \\ + 2c_1 a + c_2) = 0, \\ 0,95(81b_0 a^4 + 27b_1 a^3 + 9b_2 a^2 + 3b_3 a + b_4) - \\ - (3 + 0,05)(9c_0 a^2 + 3c_1 a + c_2) = 0. \end{cases} \quad (22)$$

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

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

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:

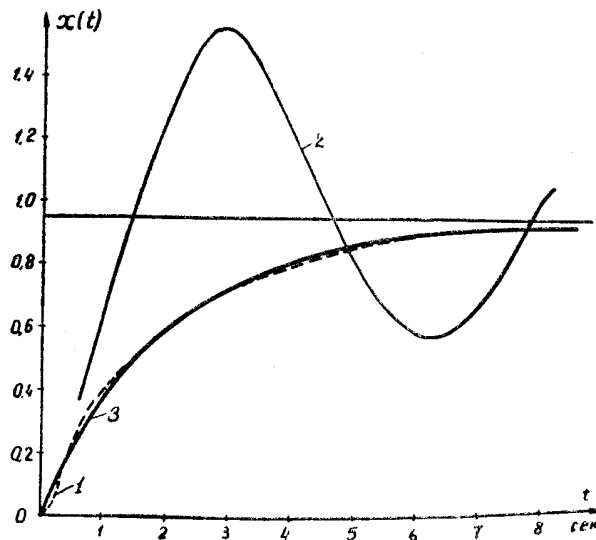


Рис. 1.

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.