

ОБ УСТОЙЧИВОСТИ ШИРОТНО-ИМПУЛЬСНЫХ СИСТЕМ АВТОМАТИЧЕСКОГО РЕГУЛИРОВАНИЯ

И. А. ГОНЧАР

*Представлена научным семинаром кафедры автоматики
и телемеханики Томского политехнического института*

Широтно-импульсные системы (ШИС) автоматического регулирования относятся к классу нелинейных импульсных автоматических систем (НИАС). В работе Я. З. Цыпкина [1] сформулирован частотный критерий абсолютной устойчивости НИАС, характеристики нелинейных элементов которых принадлежат сектору (r, k) . При этом предполагается, что нелинейная импульсная система состоит из нелинейного элемента (НЭ) и линейной импульсной части (ЛИЧ) (рис. 1а).

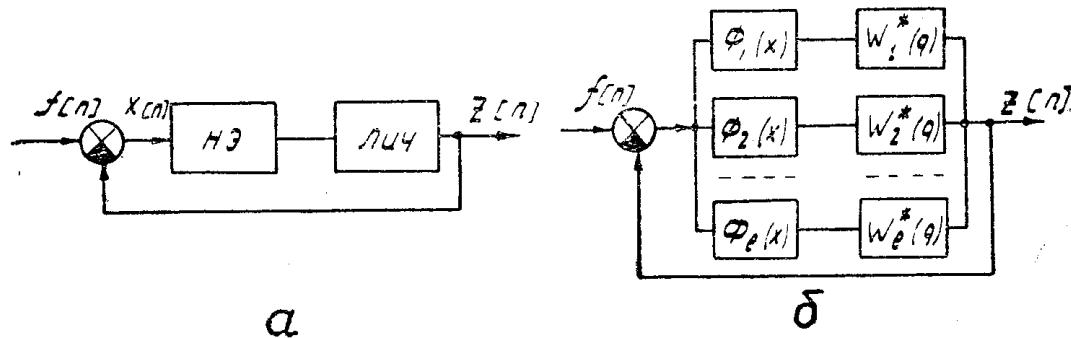


Рис. 1.

Рассмотрим ШИС с однотактной модуляцией первого рода. Зависимость изображения выходной величины системы $Z^*(q)$ от входной величины модулятора $X[n]$ может быть представлена в виде:

$$Z^*(q) = \sum_{v=1}^l c_{v0} \frac{e^{q_v} - 1}{e^q - e^{q_v}} D \left\{ \frac{1 - e^{-q_v} \gamma[n]}{1 - e^{-q_v}} \right\}, \quad (1)$$

где относительная ширина импульсов $\gamma[n]$ на выходе широтного модулятора определяется соотношением:

$$\gamma[n] = \begin{cases} x[n] & \text{при } 0 \leq x[n] \leq \frac{1}{x}; \\ 1 & \text{при } x[n] \geq \frac{1}{x}; \\ 0 & \text{при } x[n] \leq 0. \end{cases} \quad (2)$$

l — число корней непрерывной части ШИС.

Корни характеристического уравнения непрерывной части q_v и коэффициенты c_{v_0} ($v = 1, 2, \dots, l$) определяются по известным из теории импульсных систем формулам [2].

Уравнение (1) позволяет представить разомкнутую широтно-импульсную систему в виде l параллельно соединенных ветвей, каждая из которых в свою очередь состоит из последовательно соединенных линейной импульсной части и нелинейного элемента (рис. 1б).

Передаточная функция элементарной линейной импульсной части равна

$$W^*_{v_0}(q) = c_{v_0} \frac{e^{q_{v_0}} - 1}{e^q - e^{q_{v_0}}} ; \quad (v=1,2,\dots,l), \quad (3)$$

а характеристика каждого нелинейного элемента

$$\Phi_v(x) = \frac{1 - e^{-q_v x[n]}}{1 - e^{-q_v}} ; \quad (v=1,2,\dots,l). \quad (4)$$

Следовательно, структурная схема широтно-импульсных систем отличается от схемы, изображенной на рис. 1а. Это затрудняет применение частотного критерия устойчивости Я. З. Цыпкина при анализе устойчивости ШИС второго порядка, третьего и выше.

Семейство нелинейных характеристик, построенных по формуле (4) для $v = 1, 2, \dots, l$, изображено на рис. 2а. Если на замкнутую ШИС было подано воздействие $f[n] = \text{const}$, то устойчивая система придет к какому-то положению равновесия x_0 . Приняв это положение за начало координат (рис. 2б), получим в новой системе координат семейство нелинейных характеристик $\Phi'_v(x)$, определяемых формулой

$$\Phi'_v(x) = \frac{e^{-q_v x x_0} (1 - e^{-q_v x})}{1 - e^{-q_v}} ; \quad (5)$$

при

$$-x_0 \leq x \leq \frac{1}{\chi} - x_0.$$

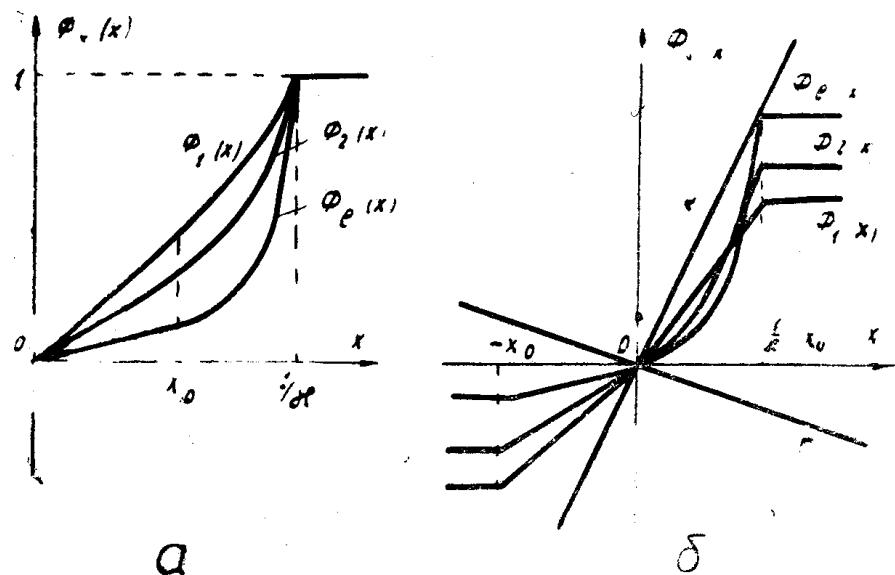


Рис. 2.

Кроме того, всегда можно найти такой сектор (r, k) , который включал бы в себя все нелинейные характеристики $\Phi'_{\nu}(x)$, т. е. удовлетворялись бы условия

$$\Phi'_{\nu}(0)=0; \quad r < \frac{\Phi'_{\nu}(x)}{x} < k. \quad (6)$$

При исследовании устойчивости НИАС по частотному критерию Я. З. Цыпкина не имеет значения конкретный вид характеристики нелинейного элемента, достаточно только выполнения условий (6). Поэтому все элементарные нелинейные элементы ШИС с характеристикой $\Phi'_{\nu}(x)$ можно заменить одним эквивалентным нелинейным элементом с характеристикой $\Phi_3(x)$, принадлежащей тому же сектору (r, k) , которому принадлежат характеристики $\Phi'_{\nu}(x)$ ($\nu = 1, 2, \dots, l$).

Верхняя граница k этого сектора может быть определена по нелинейной характеристике $\Phi'_l(x)$, соответствующей наименьшему корню, т. е.

$$k = \frac{e^{-q_l} - e^{-q_l}}{(1 - e^{-q_l})(1 - x_{x_0})}; \quad (7)$$

при $q_l \leq q_{\nu}$; ($\nu = 1, 2, \dots, l-1$).

При определении критического коэффициента усиления ШИС нижнюю границу r сектора можно принять равной нулю.

Уравнение разомкнутой ШИС может быть теперь записано

$$Z^*(q) = W^*_3(q) D[\Phi_3(x)], \quad (8)$$

где эквивалентная передаточная функция ЛИЧ широтно-импульсной системы $W^*_3(q)$ определяется соотношением:

$$W^*_3(q) = \sum_{\nu=1}^l c_{\nu 0} \frac{e^{q_{\nu}} - 1}{e^q - e^{q_{\nu}}} ; \quad (\nu = 1, 2, \dots, l). \quad (9)$$

Структурная схема полученной эквивалентной ШИС теперь соответствует схеме, изображенной на рис. 1а. Следует подчеркнуть, что принятое преобразование широтно-импульсной системы допустимо лишь при исследовании устойчивости ШИС по частотному критерию, разработанному Я. З. Цыпкиным для НИАС.

Согласно этому критерию положение равновесия ШИС с характеристикой нелинейного элемента, принадлежащей сектору $(0, K)$, будет абсолютно устойчивым, если частотная характеристика эквивалентной ЛИЧ удовлетворяет условию

$$\operatorname{Re} W^*_3(j\omega) > -\frac{1}{k}. \quad (10)$$

Отсюда можно найти максимально возможное или критическое значение верхней границы сектора

$$k_{kp} = \frac{-1}{\min \operatorname{Re} W^*_3(j\omega)}, \quad (11)$$

и критическое значение коэффициента усиления ШИС

$$k_u x_{kp} = \frac{(1 - e^{-q_l})(x_{x_0} - 1) k_i}{(e^{-q_l} - e^{-q_l}) \min \operatorname{Re} W^*_3(j\omega)}, \quad (12)$$

где k_{II} — высота импульсов на выходе широтного модулятора.

Частотный критерий (10) дает сравнительно небольшую величину верхней границы сектора k . Для повышения величины k в работах [3, 4] на производную характеристики нелинейного элемента налагаются ограничения, т. е. должны выполняться условия

$$\Phi_3(0) = 0; \quad 0 < \frac{\Phi_3(x)}{x} < k; \quad (18)$$

$$\sup \Phi'_3(x) = k'.$$

При этом верхняя граница сектора может быть увеличена, если

$$\left| 1 - k'(e^{j\bar{\omega}} - 1)W^*_3(j\bar{\omega}) \right| < 1. \quad (14)$$

Найдя из неравенства (14) максимальное значение k' , можно определить и коэффициент усиления широтно-импульсной системы

$$k_{II,x_{kp}} = k' \frac{e^{q_l} - 1}{q_l}. \quad (15)$$

В качестве примера рассмотрим широтно-импульсную систему второго порядка, передаточная функция непрерывной части которой равна:

$$k_H(q) = \frac{\beta^2}{q^2 + 2\xi\beta q + \beta^2}; \quad \beta = \frac{T}{T_0}. \quad (16)$$

Частотная характеристика эквивалентной ЛИЧ этой системы может быть представлена:

$$W^*_3(j\bar{\omega}) = \frac{c_1}{e^{j\bar{\omega}} - e^{q_1}} + \frac{c_2}{e^{j\bar{\omega}} - e^{q_2}}, \quad (17)$$

где $c_1 = c_{10}(e^{q_1} - 1)$; $c_2 = c_{20}(e^{q_2} - 1)$.

Минимальное значение вещественной части частотной характеристики может быть определено аналитически:

$$\begin{aligned} \min Re W^*_3(j\bar{\omega}) = & \frac{\left[\sqrt{c_2(1-e^{2q_1})} + \sqrt{c_1(e^{2q_2}-1)} \right]^2}{2(e^{q_1}-e^{q_2})(e^{q_1+q_2}-1)} + \\ & + \frac{c_1-c_2}{e^{q_2}-e^{q_1}}. \end{aligned} \quad (18)$$

Подставляя значения $\min Re W^*_3(j\bar{\omega})$ в формулу (10), можно получить зависимость критического коэффициента усиления от параметров системы. Этот коэффициент усиления существенно зависит от положения равновесия x_a .

В таблице 1 приведены значения $k_{II,x_{kp}}$ системы, вычисленные по частотному критерию Я. З. Цыпкина (формулы 12, 18), по критерию с ограничением производной характеристики НЭ (формулы 14, 15) для $\beta = 0,3$ и $x_0 \approx 1$. Здесь же приведены значения $k_{II,x_{kp}}$, полученные при моделировании системы на машине МНБ-1.

Таблица 1

Коэффициент затухания	ξ	2	1,33	1,11
$k_{Изкр}$ по частотному критерию Я. З. Цыпкина		8,2	6,25	5,1
$k_{Изкр}$ по критерию с ограничением производной		14,5	9,0	8
$k_{Изкр}$ по модели		17	11	9

При сравнении полученных результатов можно сделать вывод, что рассмотренные критерии абсолютной устойчивости НИАС позволяют оценить устойчивость широтно-импульсных систем с достаточной степенью точности.

ЛИТЕРАТУРА

- Я. З. Цыпкин. Об устойчивости в большом пеинейных импульсных автоматических систем. Докл. АН СССР, т. 145, № 1, 1962.
- Я. З. Цыпкин. Теория линейных импульсных систем. Физматгиз, 1963.
- Я. З. Цыпкин. Об абсолютной устойчивости одного класса нелинейных импульсных автоматических систем. Автоматика и телемеханика, т. 25, № 7, 1964.
- E. I. Jury, B. W. Lee. On the stability of a certain class of nonlinear sampled-data systems. «IEEE Trans. Automat. Control», 1964, 9, № 1, 51—61.