



УДК 62-5(075.3)

© 2009

Член-корреспондент НАН України А. Е. Божко

## Сингуларисные переходные функции звеньев систем автоматического управления

*Наводяться перехідні функції основних ланцюгів систем автоматичного керування, виражені в сингуларисній формі.*

В работах по автоматическому управлению, например, в [1–3] представлены понятия о переходных функциях звеньев систем автоматики, связи, управления. Переходная функция звена  $h(t)$  отображает реакцию (выходной сигнал) звена на входное воздействие в виде единичной скачкообразной функции  $1(t) = \begin{cases} 1 & \text{при } t \geq 0 \\ 0 & \text{при } t < 0 \end{cases}$ . Ранее нами показано [4, 5], что в электрических цепях с реактивными элементами в начале переходного процесса крутизна нарастания выходного сигнала меньше крутизны на остальных участках переходного процесса. Это связано с тем, что электроцепь с реактивными элементами в начале переходного процесса оказывает большее сопротивление входному воздействию по сравнению с дальнейшим протеканием процесса. Такой эффект объясняется автоматическим разложением скачкообразных функций на ряд составляющих, среди которых имеются затухающие гармоники, что было зарегистрировано экспериментально в лаборатории отдела надежности и динамической прочности Института проблем машиностроения им. А. Н. Подгорного НАН Украины. На основании анализа такого явления и с учетом того, что функция  $1(t)$  может быть представлена рядом Фурье [6], нами было разработано новое разложение  $1(t)$ , названное сингуларисным, в виде [5]

$$1(t) = 1 - e^{-\alpha t} + e^{-\alpha t} \sum_{s=1}^n U_s \cos \omega_s t, \quad (1)$$
$$U_{a1} = \frac{1}{\pi}, \quad U_{as} = \frac{U_{a1}}{s}, \quad s = \frac{\omega_s}{\omega_1},$$

где  $\alpha$  — коэффициент затухания ( $\alpha \rightarrow \infty$ );  $\omega_s$  — круговая частота  $k$ -й гармоники;  $t$  — время.

Коэффициент затухания  $\alpha$  значительно больше коэффициента затухания электроцепи с реактивными элементами. Для безынерционной электроцепи выражение (1) автоматически равно  $1(t)$ .

Имея выражение (1), можно и целесообразно определить переходные функции основных звеньев систем автоматического управления. Назовем эти переходные функции сингулярными. Перейдем к определению сингулярных переходных функций стандартных звеньев систем автоуправления. В этих звеньях входной сигнал —  $x(t)$ , а выходной —  $y(t)$ . При определении переходных функций примем  $x(t) = 1(t) = (1)$ .

**1. Пропорциональное (безынерционное звено).** Уравнение звена  $y = Kx$ , где  $K$  — коэффициент пропорциональности. Переходная функция этого звена при  $x(t) = 1(t)$ ,  $h_1(t) = K1(t)$ . Так как в безынерционном звене отсутствуют реактивные элементы, то к функции  $1(t)$  можно не применять сингулярное разложение и поэтому классическая переходная функция отображает сингулярную переходную функцию.

**2. Интегрирующее звено.** Уравнение этого звена  $y = K \int_0^t x(t)dt + y_0$ . Сингулярная переходная функция здесь такая:

$$h_{C2}(t) = K \int_0^t (1)dt = K \left[ t - \frac{1}{\alpha}(1 - e^{-\alpha t}) + e^{-\alpha t} \sum_{s=1}^n \frac{U_{ak}\omega_k}{\alpha^2 + \omega_k^2} \left( \frac{\alpha}{\omega_s} + \sin \omega_s t - \frac{\alpha}{\omega_s} \cos \omega_s t \right) \right]. \quad (2)$$

**3. Дифференцирующее звено.** Уравнение этого звена  $y = K \frac{dx}{dt}$ . Сингулярная переходная функция дифференцирующего звена следующая:

$$h_{C3}(t) = K \frac{d(1)}{dt} = K \left( \frac{d(1)}{dt} + \alpha e^{-\alpha t} - \alpha e^{-\alpha t} \sum_{s=1}^n U_{as} \cos \omega_s t - e^{-\alpha t} \sum_{s=1}^n \omega_s U_{as} \sin \omega_s t \right). \quad (3)$$

**4. Инерционное звено.** Уравнение этого звена  $T \frac{dy}{dt} + y = Kx$ . Определим  $h_c(t)$  с помощью операционного метода Карсона [7]. Здесь

$$y(p) = \frac{K1(p)}{Tp + 1}, \quad (4)$$

где  $T$  — постоянная времени;  $p$  — оператор Лапласа;  $1(p)$  — изображение Карсона сингулярного разложения (1),

$$1(p) = K \left[ \frac{\alpha}{\alpha + p} + \sum_{s=1}^n \frac{U_{as}p(p + \alpha)}{(p + \alpha)^2 + \omega_s^2} \right]. \quad (5)$$

Подставляя (5) в (4), получим

$$y(p) = K \frac{1}{Tp + 1} \left[ \frac{\alpha}{\alpha + p} + \sum_{s=1}^n \frac{U_{as}p(p + \alpha)}{(p + \alpha)^2 + \omega_s^2} \right]. \quad (6)$$

Оригинал, соответствующий изображению (6), является сингулярной переходной функцией инерционного звена. Этот оригинал находим с помощью метода представле-

ния (6) суммой простых дробей и таблиц связи изображений Карсона и их оригиналов [7]. В результате имеем

$$h_{C4}(t) = K \left\langle A_4(1 - \ell^{-t/T}) + \frac{B_4}{\alpha}(1 - \ell^{-\alpha t}) + \sum_{s=1}^n U_{as} \left\{ a_{s4} \left( 1 - \ell^{-t/T} \right) + \frac{B_{s4}}{\omega_s} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_s t + \frac{C_{s4}}{\alpha^2 + \omega_s^2} \left[ 1 - \ell^{-\alpha t} \left( \cos \omega_s t + \frac{\alpha}{\omega_s} \sin \omega_s t \right) \right] \right\} \right\rangle, \quad (7)$$

где

$$a_{s4} = \frac{-C_{s4}}{\alpha_s^2 + \omega_s^2}, \quad C_{s4} = (\alpha_s^2 + \omega_s^2)(B_{s4}T - 1);$$

$$B_{s4} = \frac{T(\alpha_s^2 + \omega_s^2) - \alpha}{T^2(\alpha_s^2 + \omega_s^2) - 2\alpha + 1}; \quad A_4 = \frac{-\alpha T}{1 - \alpha T}; \quad B_4 = \frac{\alpha}{1 - \alpha T}.$$

**5. Форсирующее звено.** Уравнение этого звена  $y = K \left( x + T \frac{dx}{dt} \right)$ . Сингулярная переходная функция следующая:

$$h_{c5}(t) = K(1) + T(3). \quad (8)$$

**6. Инерционно-дифференцирующее звено.** Его уравнение  $y + T \frac{dy}{dt} = K \frac{dx}{dt}$ . Изображение Карсона данного уравнения приводит к виду

$$y(p) = K \frac{px(p)}{1 + Tp}. \quad (9)$$

Оригинал, соответствующий (9) при  $x(t) = 1(t)$ , является сингулярной переходной функцией  $h_c(t)$  данного звена. Изображение Карсона этой функции следующее:

$$h_{c6}(p) = p(6). \quad (10)$$

На основании (10) находим  $h_c(t)$  в виде

$$h_{c6}(t) = K \left\langle A_6 \left( 1 - \ell^{-t/T} \right) + \frac{B_6}{\alpha} (1 - \ell^{-\alpha t}) + \sum_{s=1}^n U_{as} \left\{ a_{s6} T \ell^{-t/T} + c_{s6} T^2 \left( 1 - \ell^{-t/T} \right) + \frac{b_{s6}}{\omega_s} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_s t + \frac{d_{s6}}{\alpha_s^2 + \omega_s^2} \left[ 1 - \ell^{-\alpha t} \left( \cos \omega_s t + \frac{\alpha}{\omega_s} \sin \omega_s t \right) \right] \right\} \right\rangle, \quad (11)$$

где

$$A_6 = \frac{B_6}{\alpha}, \quad B_6 = \frac{\alpha^2}{\alpha T - 1}, \quad a_{s6} = 1; \quad d_{s6} = -c_{s6}(\alpha^2 + \omega_s^2);$$

$$c_{s6} = \alpha(1 - \alpha) - B_{s6}T; \quad B_{s6} = \frac{\alpha^2(2\alpha - 3) + \omega_s^2 - T(\alpha^2 + \omega_s^2)\alpha(1 - \alpha)}{1 - 2\alpha - T^2(\alpha^2 + \omega_s^2)}.$$

**7. Инерционно-форсирующее звено.** Его уравнение следующее:  $y + T_2 \frac{dy}{dt} = K \left( y + T_1 \frac{dx}{dt} \right)$ . В операционной форме изображение  $y(p)$  имеет вид  $y(p) = Kx(p) \frac{1 + T_1 p}{1 + T_2 p}$ .

При  $x(t) = 1(t)$

$$y(p) = K(5) \frac{1 + T_1 p}{1 + T_2 p}$$

и

$$\begin{aligned} h_{c7}(t) = K & \left\langle A_7 T_2^2 \left( 1 - \ell^{-t/T_2} \right) + \frac{B_7}{\alpha} (1 - \ell^{-\alpha t}) + \right. \\ & + \sum_{s=1}^n U_{as} \left\{ a_{s7} T_2 \ell^{-t/T_2} + c_{s7} T_2^2 \left( 1 - \ell^{-t/T_2} \right) + \frac{b_{s7}}{\omega_s} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_s t + \right. \\ & \left. \left. + \frac{c_{s7}}{\alpha_s^2 + \omega_s^2} \left[ 1 - \ell^{-\alpha t} \left( \cos \omega_s t + \frac{\alpha}{\omega_s} \sin \omega_s t \right) \right] \right\} \right\rangle, \end{aligned} \quad (12)$$

где

$$\begin{aligned} A_7 = \frac{\alpha - B_7}{\alpha}; \quad B_7 = \frac{\alpha(\alpha T_1 - 1)}{\alpha T_2 - 1}; \quad a_{s7} = T_1; \quad c_{s7} = 1 - \alpha T_1 - T_2 B_{s7}; \\ d_{s7} = -c_{s7}(\alpha^2 + \omega_s^2); \quad B_{s7} = \frac{2\alpha^2 T_1 + (\alpha^2 + \omega_s^2)(T_2 - T_1 - \alpha T_1 T_2)}{1 - 2\alpha T^2 + T_2^2(\alpha^2 + \omega_s^2)}. \end{aligned}$$

**8. Колебательное звено.** Его уравнение имеет вид  $y(t) + 2\xi T \frac{dy(t)}{dt} + T^2 \frac{d^2 y(t)}{dt^2} = Kx(t)$ . Изображение

$$y(p) = \frac{Kx(p)}{T^2 p^2 + 2\xi T p + 1}. \quad (13)$$

В (13) включим  $x(p) = K(5)$ . Тогда, используя метод суммы простых дробей, получим

$$y(p) = h(p) = \frac{K(5)}{T^2 p^2 + 2\xi T p + 1}. \quad (14)$$

Оригинал, соответствующий (13), является сингулярной переходной функцией  $h_c(t)$  колебательного звена:

$$\begin{aligned} h_{c8}(t) = K & \left\langle \frac{A_8}{\alpha} (1 - \ell^{-\alpha t}) + \frac{B_8}{\omega} \ell^{-\xi t/T} \sin \omega t + D_8 T^2 \left[ 1 - \ell^{-\xi t/T} \left( \cos \omega t + \frac{\xi}{T\omega} \sin \omega t \right) \right] + \right. \\ & + \sum_{s=1}^n U_{as} \left\{ \frac{a_{s8}}{\omega} \ell^{-\xi t/T} \sin \omega t + c_{s8} T^2 \left[ 1 - \ell^{-\xi t/T} \left( \cos \omega t + \frac{\xi}{T\omega} \sin \omega t \right) \right] + \right. \\ & \left. \left. + \frac{b_{s8}}{\omega_s} \ell^{-\alpha t} \sin \omega_s t + \frac{d_{s8}}{\alpha^2 + \omega_s^2} \left[ 1 - \ell^{-\alpha t} \left( \cos \omega_s t + \frac{\alpha}{\omega_s} \sin \omega_s t \right) \right] \right\} \right\rangle, \end{aligned} \quad (15)$$

где

$$a_{s8} = -b_{s8}T^2; \quad d_{s8} = -c_{s8}(\alpha^2 + \omega_s^2); \quad b_{s8} = \frac{1 - c_{s8}[1 - T^2(\alpha^2 + \omega_s^2)]}{2T(\xi - \alpha T)},$$

$$c_{s8} = [2\alpha T(\xi - \alpha T) + T^2(\alpha^2 + \omega_s^2) - 1] \{4\alpha T(\xi - \alpha T) - [1 - T^2(\alpha^2 + \omega_s^2)]^2\}^{-1};$$

$$\omega = \frac{1}{T} \sqrt{1 - \xi^2}.$$

**9. Полуинтегрирующее звено.** Уравнение этого звена  $y(t) = K_9 \sqrt{\int_0^t x(t) dt}$ . При  $x = 1(t) = (1)$  сингулярную переходную функцию запишем

$$h_{c9}(t) = K \sqrt{\int_0^t (1) dt} = K \sqrt{h_{c2}(t)}. \quad (16)$$

**10. Полуинерционное звено.** Его уравнение следующее:  $Kx(t) = y(t) + \sqrt{T \frac{dy^2(t)}{dt}}$ . При  $x(t) = (1)$  сингулярная функция имеет вид [3, 5]

$$h_{c10}(t) = K \left( 1 - \ell^{t/T} \operatorname{erf} c \sqrt{\frac{t}{T}} \right) (1),$$

$$\operatorname{erf} c = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_z^\infty \ell^{-U^2} dU = 1 - \operatorname{erf}(z),$$
(17)

где  $\operatorname{erf}(z)$  — табулированный интеграл вероятности.

**11. Звено запаздывания.** Уравнение его имеет вид  $y(t) = Kx(t - \tau)$ , где  $\tau$  — время запаздывания.

При  $x(t) = (1)$

$$h_{c11}(t) = K \left[ 1 - \ell^{-\alpha(t-\tau)} + \ell^{-\alpha(t-\tau)} \sum_{s=1}^n U_{as} \cos \omega_s(t-\tau) \right]. \quad (18)$$

**12. Звено затухания.** Его уравнение может быть следующим:  $y(t) = K\ell^{-\gamma t}x(t)$ , где  $\gamma$  — коэффициент затухания. При  $x(t) = (1)$

$$h_{c12}(t) = K\ell^{-\gamma t}(1). \quad (19)$$

Таким образом, в виде выражений (2), (3), (7), (8), (11), (12), (15)–(19) получены сингулярные функции основных звеньев систем автоматического управления. Эти функции, отображая переходные процессы на выходе рассмотренных звеньев при входном сигнале в виде сингулярного разложения единичной функции (1), более точно определяют динамику соответствующих звеньев, имеющих в своем составе реактивные элементы.

1. Фельдбаум А. А., Дудыкин А. Д., Мановцев А. П. и др. Теоретические основы связи и управления / Под ред. А. А. Фельдбаума. — Москва: Физматгиз, 1963. — 932 с.

2. *Гузенко А. И.* Основы теории автоматического регулирования. – Москва: Высш. шк., 1967. – 408 с.
3. *Теория автоматического управления* / Под ред. проф. А. В. Нетушила. – Москва: Высш. шк., 1976. – 400 с.
4. *Божко А. Е.* Новая интерпретация переходных процессов в электрических цепях // Доп. НАН України. – 2004. – № 9. – С. 83–87.
5. *Божко А. Е.* Аргументированная детализация новой концепции о переходных процессах в электрических цепях // Там само. – 2007. – № 6. – С. 81–87.
6. *Андре Анго.* Математика для электро- и радиоинженеров. – Москва: Наука, 1969. – 779 с.
7. *Гинзбург С. Г.* Методы решения задач по переходным процессам в электрических цепях. – Москва: Сов. радио, 1959. – 404 с.

*Институт проблем машиностроения  
им. А. Н. Подгорного НАН Украины, Харьков*

*Поступило в редакцию 26.11.2007*

Corresponding Member of the NAS of Ukraine **A. E. Bozhko**

### **Singularisnal transient functions for links of automatic control systems**

*The transient functions for basic links of systems of automatic control are given. These functions have singularisnal form.*