## Доклады Академии наук СССР 1973. Том 210, № 2

УДК 621.391.23: 621.391.28—29: 62—506.3 КИБЕРНЕТИКА И ТЕОРИЯ РЕГУЛИРОВАНИЯ

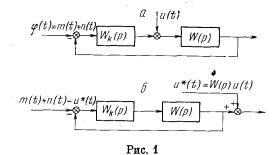
## в. в. петров, а. с. усков

## ПРОПУСКНЫЕ СПОСОБНОСТИ ИНФОРМАЦИОННЫХ СИСТЕМ С ВЗАИМНО КОРРЕЛИРОВАННЫМИ СИГНАЛАМИ И ПОМЕХАМИ

(Представлено академиком Б. Н. Петровым 26 IV 1972)

В работе (1) изложен метод вычисления пропускных способностей информационных систем с обратными связями. Учитываются динамические характеристики прямой цепи, обратной связи, внутренние помехи и некоторые взаимные корреляционные связи.

Учет взаимной корреляции практически не всегда необходим. В статье (1) делаются допущения, при которых в выражении (4) не учитывается



взаимная коррелированность сигнала и помехи, а в формуле (10) отбрасываются взаимные корреляционные связи. Поэтому для случая  $S_{mn}(f) + S_{nm}(f) > 0$  формулы (18), (20) отвечают достаточным условиям. В действительности пропускная способность будет выше.

В настоящей заметке, в отличие от  $\binom{1}{1}$ , применяется алгоритм получения спектральной плотности ошибки, соответствующей предельной характеристике. Это позволяет памного упростить вычисления и получить точные формулы для пропускных способностей информационных систем с учетом всевозможных корреляционных связей сигнала и помех. Исходная схема (рис. 1, a), описанная в работе  $\binom{1}{1}$ , преобразуется к эквивалентной, показанной на рис.  $16\binom{2}{1}$ ,

$$u^*(t) = W(p)u(t)$$

- внутренняя помеха, отнесенная к выходу системы.

Используя непосредственно интегральное уравнение оптимальной системы, получим выражение спектральной плотности ошибки  $S_{\epsilon}(f)$ , соответствующей предельной характеристике. Уравнение для предельной характеристики запишем в виде

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \left[ R_{\varphi}(t-\tau) + R_{u^*}(t-\tau) - R_{\varphi u^*}(t-\tau) - R_{u^*\varphi}(t-\tau) \right] k(\tau) d\tau =$$

$$= R_{m\varphi}(t) + R_{u^*}(t) - R_{u^*\varphi}(t) - R_{mu^*}(t), \tag{1}$$

гле

$$\begin{split} R_{\varphi}(\tau) &= R_{m}(\tau) + R_{n}(\tau) + R_{mn}(\tau) + R_{nm}(\tau), \\ R_{u^{*}\varphi}(\tau) &= R_{u^{*}m}(\tau) + R_{u^{*}n}(\tau) \\ R_{\varphi u^{*}}(\tau) &= R_{mu^{*}}(\tau) + R_{nu^{*}}(\tau), \\ R_{m\varphi}(\tau) &= R_{m}(\tau) + R_{mn}(\tau), \\ R_{m, n, u^{*}}(\tau) &\simeq \frac{1}{T} \int_{0}^{T} \xi_{m, n, u^{*}}(t + \tau) \xi_{m, n, u^{*}}(t) dt, \\ \xi_{m}(t) &= m(t), \quad \xi_{n}(t) = n(t), \quad \xi_{u^{*}}(t) = u^{*}(t), \\ R_{u * m, mu^{*}, u^{*}n, nu^{*}}(\tau) &\simeq \frac{1}{T} \int_{0}^{T} \xi_{u^{*}, m, u^{*}, n}(t + \tau) \xi_{m, u^{*}, n, u^{*}}(t) dt. \end{split}$$

Из уравнения (1) находится предельная характеристика замкнутой системы

$$\Phi(jf) = \frac{S_{m\varphi}(f) + S_{u^*}(f) - S_{u^*\varphi}(f) - S_{mu^*}(f)}{S_{\pi}(f) + S_{u^*}(f) - S_{u^*\pi}(f) - S_{mu^*}(f)},$$
 (2)

где

$$S_{\sigma}(f) = S_{m}(f) + S_{n}(f) + S_{mn}(f) + S_{nm}(f), \tag{3}$$

$$S_{u^* \mathbf{p}}(f) = S_{u^* m}(f) + S_{u^* n}(f), \tag{4}$$

$$S_{\varphi u^*}(f) = S_{mu^*}(f) + S_{nu^*}(f), \qquad (5)$$

$$S_{m, n, u^*}(f) = \int_{0}^{+\infty} R_{m, n, u^*}(\tau) e^{-j\omega \tau} d\tau,$$

 $S_{mn}(t) = S_m(t) + S_{mn}(t)$ 

$$S_{u^*m, mu^*, u^*n, nu^*}(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} R_{u^*m, mu^*, u^*n, nu^*}(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau, \quad \omega = 2\pi f.$$

Средний квадрат случайной ошибки (с.к.о.) системы определяется формулой

$$\overline{\varepsilon^{2}} = \int_{-\infty}^{+\infty} \int_{-\infty}^{+\infty} \left[ R_{\varphi}(t-\tau) + R_{u^{*}}(t-\tau) - R_{w^{*}\varphi}(t-\tau) - R_{\varphi u^{*}}(t-\tau) \right] k(t) k(\tau) dt d\tau -$$

$$-2 \int_{-\infty}^{+\infty} \left[ R_{m\varphi}(t) + R_{u^{*}}(t) - R_{u^{*}\varphi}(t) - R_{mu^{*}}(t) \right] k(t) dt +$$

$$+ R_{m}(0) - R_{u^{*}m}(0) - R_{mu^{*}}(0) + R_{u^{*}}(0).$$

Интегральное уравнение (1) позволяет упростить выражение для с.к.о.:

$$\overline{\varepsilon^{2}} = R_{m}(0) + R_{u^{*}}(0) - R_{u^{*m}}(0) - R_{mu^{*}}(0) + \int_{-\infty}^{+\infty} [R_{u^{*}\varphi}(t) + R_{mu^{*}}(t) - R_{m\varphi}(t) - R_{u^{*}}(t)] k(t) dt,$$
(6)

где k(t) — предельная импульсная переходная функция системы, соответствующая передаточной функции (2).

Соотношение (6) представимо в виде

$$\varepsilon^2 = \int_{-\infty}^{+\infty} S_{\varepsilon}(f) df,$$

откула следует выражение для спектральной плотности ошибки, соответствующей предельной характеристике (2),

$$S_{\varepsilon}(f) = [S_{m}(f) + S_{u^{*}}(f) - S_{u^{*}m}(f) - S_{mu^{*}}(f)]\Phi_{\varepsilon}(-jf) + [S_{u^{*}n}(f) - S_{mn}(f)]\Phi(-jf),$$

тле  $\Phi_s(if) = 1 - \Phi(if)$  — передаточная функция ошибки.

Для вычисления пропускных способностей используется формула, полученная в работе (1).

$$C = \int_{\mathcal{E}} \log \frac{S_m(f)}{S_{\varepsilon}(f)} df, \tag{7}$$

F — полоса частот спектра полезного сигнала.

Ниже приводятся выражения для пропускных способностей, полученные по формуле (7) для разных частных случаев.

1)  $m(t) \neq 0$ ,  $n(t) \neq 0$ ,  $u^*(t) = 0$ ,  $R_{mn}(\tau) \neq 0$ :

$$C = \int_{S} \log \frac{S_{\varphi}(f)}{|S_{n}(f) - |S_{mn}(f)|^{2} |S_{m}(f)|} df;$$
 (8)

2)  $m(t) \neq 0$ ,  $n(t) \neq 0$ ,  $u^*(t) \neq 0$ ,  $R_{mn}(\tau) \neq 0$ ,  $R_{n^*n}(\tau) = 0$ .  $R_{n^*m}(\tau) = 0$ :

$$C = \int_{\mathbb{R}} \log \frac{S_{\varphi}(f) + S_{u^*}(f)}{S_n(f) - |S_{mn}(f)|^2 / S_m(f) + S_{u^*}(f) S_n(f) / S_m(f)} df; \tag{9}$$

3) 
$$m(t) \neq 0$$
,  $n(t) \neq 0$ ,  $u^*(t) \neq 0$ ,  $R_{mn}(\tau) \neq 0$ ,  $R_{u^*n}(\tau) \neq 0$ ,  $R_{u^*m}(\tau) = 0$ :

$$C = \int_{F} \log \frac{S_{\varphi}(f) + S_{u^*}(f) - S_{u^*n}(f) - S_{nu^*}(f)}{S_n(f) + S(f)/S_m(f)}, \qquad (10)$$

$$S(f) = S_n(f) S_{u^*}(f) - |S_{mn}(f)|^2 - |S_{u^*n}(f)|^2 + S_{mn}(f) S_{nu^*}(f) + S_{u^*n}(f) S_{nm}(f);$$
(11)

4) 
$$m(t) \neq 0$$
,  $n(t) \neq 0$ ,  $u^*(t) \neq 0$ ,  $R_{mn}(\tau) \neq 0$ ,  $R_{a^*n}(\tau) \neq 0$ ,  $R_{u^*m}(\tau) \neq 0$ 

$$C = \int_{F} \log \frac{S_{\varphi}(f) + S_{u^*}(f) - S_{u^*\varphi}(f) - S_{\varphi u^*}(f)}{S_n(f) + |S(f)| + |Q(f)|/S_m(f)}, \tag{42}$$

где  $Q(f) = -S_n(f) [S_{u^*m}(f) + S_{mu^*}(f)], S(f)$  вычисияется по формуле (11) В формулах (8) — (10), (12) спектральные плотности  $S_{\varphi}(f)$ ,  $S_{u^*\varphi}(f)$ 

 $S_{\omega u}(t)$  определяются соответственно выражениями (3) — (5).

Из приведенных формул как частные случаи следуют выражения для пропускных способностей, полученные в работе (1), при отсутствии кор реляционных связей между сигналом и помехами.

Московский авиационный институт им. С. Орджоникидзе

Поступило 17 IV 1972

## ЦИТИРОВАННАЯ ЛИТЕРАТУРА

<sup>1</sup> В. В. Петров, А. С. Усков, ДАН, **194**, № 5 (1970). Calcul statistique des systemes asservis, Paris, 1953. <sup>2</sup> M. J. Pelegrin