

УДК 621.878.6

## ОЦЕНКА ЭФФЕКТИВНОСТИ УПРАВЛЕНИЯ ЦИКЛОВОЙ МАШИНОЙ

О. В. ПУЗАНОВА

Белорусско-Российский университет  
Могилев, Беларусь

Математическую модель динамики цикловой машины удобно представить системой дифференциальных уравнений движения, с учетом динамической характеристики источника энергии,

$$\begin{cases} J(q)\ddot{q} + \frac{1}{2}J'(q)\dot{q}^2 = Q + Q_c(q, \dot{q}); \\ \tau\dot{Q} + Q = F_{cm}(u, \dot{q}), \end{cases} \quad (1)$$

где  $q$  – обобщенная координата;  $J(q)$  – инерционный коэффициент;  $F_{cm}$  – обобщенная движущая сила;  $Q_c$  – обобщенная сила сопротивления;  $Q$  – обобщенная движущая сила;  $\tau$  – собственная постоянная времени, характеризующая инерционность процессов источника энергии;  $u(t)$  – параметр управления двигателем. Неизвестными являются функции времени  $q(t)$  и  $Q(t)$ .

Для решения использован метод последовательных приближений. Уравнение перехода от текущей к следующей итерации имеет вид

$$\begin{cases} J_0\ddot{q}^{(k)} - Q^{(k)} - Q_{c0}(\dot{q}^{(k)}) = -\tilde{J}(q^{(k-1)})\ddot{q}^{(k-1)} - \frac{1}{2}J'(q^{(k-1)})\left(\dot{q}^{(k-1)}\right)^2 + \tilde{Q}_c(q^{(k-1)}, \dot{q}^{(k-1)}); \\ \tau\dot{Q}^{(k)} + Q^{(k)} - F_{cm}(u_0, \dot{q}^{(k)}) = 0; \quad k = 0, 1, 2, \end{cases} \quad (2)$$

где  $k$  – номер приближения; тильда над параметром обозначает переменную составляющую этого параметра.

В нулевом приближении решение соответствует начальному значению  $q^{(0)} = q_n$ ,  $Q^{(0)} = Q_n$  при  $u = u_n(t)$ . С учетом этого система (2) преобразуется в (3):

$$\begin{cases} J_0\ddot{q}_n - Q_n - Q_{c0}(\dot{q}_n) = 0; \\ \tau\dot{Q} + Q - F_{cm}(u_n, \dot{q}_n) = 0. \end{cases} \quad (3)$$

В первом приближении решение отличается от начального на некоторые величины  $q^{(1)} = q_n + \psi$  и  $Q^{(1)} = Q_n + \mu$ . Тогда в левой части уравнений остается следующее приближение, а в правой – предыдущее.

После преобразований и разложения нелинейных функций в ряд модель (3) представляется системой

$$\begin{cases} J_0\ddot{\psi} - \mu + \vartheta\dot{\psi} = L_n(t); \\ \tau\dot{\mu} + \mu + s\dot{\psi}F = r\Delta u, \end{cases} \quad (4)$$

где  $L_n(t) = -J(q_n)\ddot{q}_n - \frac{1}{2}J'(q_n)\dot{q}_n^2 + \tilde{Q}_c(q_n, \dot{q}_n)$  – возмущающий момент;  
 $\vartheta = -\frac{\partial Q_{c0}(\dot{q}_n)}{\partial \dot{q}}$ ;  $s = -\frac{\partial Q_{cm}(u_n, \dot{q}_n)}{\partial \dot{q}}$ ;  $r = -\frac{\partial Q_{cm}(u_n, \dot{q}_n)}{\partial u}$ .

Система (4) решается в операторном виде:

$$\begin{cases} (J_0 p + \vartheta)\psi - \mu = L_n(t); \\ sp\psi + (\tau p + 1)\mu = r\Delta u. \end{cases} \quad (5)$$

Если машинный агрегат имеет отрицательную обратную связь с передаточной функцией  $w_{oc}(p)$ , то динамическая ошибка  $\psi$  определяется из выражения

$$\psi = \frac{\tau p + 1}{p(s + \vartheta)(\tau_m \tau p^2 + \tau_m p + 1) + r w_{oc}(p)} L_n, \quad (6)$$

где  $\tau_m = \frac{J_0}{s + \vartheta}$ .

Если у системы имеется статическое возмущение, то ошибка вычисляется в пределе

$$\psi = \lim_{t \rightarrow \infty} \Psi(t) = \frac{L_n}{r w_{oc}(0)}. \quad (7)$$

Ошибка зависит от вида регулятора, находящегося в цепи обратной связи. Если установлен позиционный пропорциональный регулятор с передаточной функцией  $w_{oc}(p) = a_1$ , то ошибка  $\psi = \frac{L_n}{r a_1}$ . Если в цепи обратной связи установлен дифференциальный регулятор  $w_{oc}(p) = a_2 p$ , то ошибка  $\psi \rightarrow \infty$ . Это говорит, что система будет неустойчивой. Если установлен интегрирующий регулятор  $w_{oc}(p) = \frac{a_3}{p}$ , то  $\psi \rightarrow 0$ . Это значит, что система астатична, но при этом время переходных процессов увеличивается.

При динамическом возмущении колебательного характера  $L_n(t) = L_0 \sin(\omega t)$  в системе без обратной связи динамическая ошибка тоже будет гармонической  $\psi_n(t) = A_0 \sin(\omega t + \delta)$ .

Для оценки эффективности обратной связи можно использовать отношение операторов ошибки с обратной связью и без нее или соотношение амплитуд динамических ошибок систем с обратной связью и без нее. Оценить эффективность системы можно также с помощью амплитудно-фазовой частотной характеристики разомкнутой и замкнутой систем. Можно построить их пересечение на комплексной плоскости.

Описанная методика использовалась для оценки эффективности управления пресс-автоматом. Определен уровень динамической ошибки по углу поворота и скорости. Для улучшения динамики рекомендовано увеличивать крутизну характеристики среднего момента сопротивления.