

УДК 681.51

Д.П. Кучеров, канд. техн. наук, Научно-техн.
совет М-ва обороны Украины, г. Киев

АДАПТИВНОЕ КВАЗИОПТИМАЛЬНОЕ ПО БЫСТРОДЕЙСТВИЮ УПРАВЛЕНИЕ НЕКОТОРОЙ ДИНАМИЧЕСКОЙ СИСТЕМОЙ: ИДЕНТИФИКАЦИОННЫЙ ПОДХОД

Д.П. Кучеров. Адаптивне квазіоптимальне за швидкодією управління деякою динамічною системою: ідентифікаційний підхід. Розглядається задача синтезу певного класу адаптивних систем, квазіоптимальних за швидкодією, при відсутності априорної інформації про параметри об'єкта. Особливістю запропонованого методу є використання точкових і множинних оцінок, що генеруються введеними процедурами ідентифікації, в алгоритмі адаптації параметрів регулятора.

D.P. Kucherov. Adaptive quasi time-optimal control of a dynamical system: an identification approach. The problem of synthesizing some class of adaptive time-quasioptimal control systems in the absence of a priori information about the plant parameters is considered. The feature of the proposed method is that the point and set estimates generated by the identification procedures introduced are used in the parameter adaptation algorithm for controller.

Пусть имеется простейший объект второго порядка, который представляет собой последовательное соединение двух интеграторов с неизвестными коэффициентами усиления k_1, k_2 , описываемых уравнениями [1, 2]

$$\frac{dx}{dt} = k_2 x(t), \quad \frac{dy}{dt} = k_1 u(t), \quad , \quad (1)$$

где $x(t)$ - выход;

$u(t)$ - управляющее воздействие, принимающее одно из значений ± 1 .

Предполагается, что сигналы $x(t)$ и $y(t)$ измеряются с помехами

$$x' = x + \xi, \quad y' = y + \zeta, \quad , \quad (2)$$

где $|\xi(t)| \leq N_\xi$, $|\zeta(t)| \leq N_\zeta$.

Далее предполагается, что уровни помех N_ξ, N_ζ априори известны [2]. Однако никаких предположений относительно знаний нижних и верхних границ допустимых значений k_1, k_2 не делается и это здесь существенно.

Обозначим через V некоторую ограниченную область пространства векторов

$$\{v\} \subseteq \mathbb{R}^2, \text{ содержащую начало координат. Определим непустое множество } V_1 = \frac{V}{E},$$

где E - некоторая область, включающая начало координат в качестве своей внутренней точки. Требуется построить квазиоптимальный по быстродействию регулятор, обеспечивающий на каждом очередном n -м цикле испытаний перемещение вектора

$v(t) = (x(t), y(t))^T$ из любого начального состояния $v_n(0) \in V_1 \subset \mathbb{R}^2$, а некоторую окрестность Ω начала координат (область достижимости) за минимально возможное время с переключением знака управления не более одного раза. Здесь и в дальнейшем t имеет смысл локального времени $t \in [0, T_n]$, где T_n обозначает продолжительность n -го цикла. При этом размеры этой области должны быть по возможности малыми.

Следуя [2], выбирается закон управления (уравнение регулятора) в форме

$$u_n(t) = \begin{cases} +1, & \text{если } f(c_{n-1}, w_n''(t-0)) > 0, \\ -1, & \text{если } f(c_{n-1}, w_n''(t-0)) < 0, \\ u(t-0), & \text{если } f(c_{n-1}, w_n''(t-0)) = 0. \end{cases}, \quad (3)$$

В этом выражении $f(c_{n-1}, w_n) = c_{n-1}^T w_n''$ представляет собой разделяющую функцию,

зависящую от весового вектора $c_{n-1} = (c_{n-1}^1, c_{n-1}^2)^T$ и вектора измеряемых

переменных $w_n'' = (w_{n1}'', w_{n2}'')^T$, компоненты которого

$w_{n1}'' = -x_n'', w_{n2}'' = -y_n'' |y_n''|$ зависят от переменных $x_n'(t), y_n'(t)$

$$x_n''(t) = \begin{cases} x_n'(t-0) - N_\xi & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) > 0, \\ x_n'(t-0) + N_\xi & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) < 0, \\ x_n''(t-0) & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) = 0; \end{cases}, \quad (4)$$

$$y_n''(t) = \begin{cases} y_n'(t-0) - N_\zeta & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) > 0, \\ y_n'(t-0) + N_\zeta & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) < 0, \\ y_n''(t-0) & \text{при } f(c_{n-1}^T, w_n''(t-0)) = 0. \end{cases}$$

Для повышения скорости сходимости алгоритма адаптации предлагается введение операции точечного оценивания неизвестных k_1 и k_2 путем идентификации параметров дискретных моделей, соответствующих уравнениям (1), в форме

$$x'_j - 2x'_{j-1} + x'_{j-2} = \beta(u_{j-1} + u_{j-2}) + \xi_j, \quad y'_j - y'_{j-1} = \beta_1 u_{j-1} + \zeta_j, \quad (5)$$

где β, β_1 - безразмерные неизвестные величины, связанные с коэффициентами k_1, k_2 и периодом T квантования сигналов x, y по времени соотношениями

$$\beta = \frac{1}{2} k_1 k_2 T^2, \quad \beta_1 = k_1 T, \quad (6)$$

ξ_j, ζ_j - приведенные к выходам интеграторов помехи измерения в каждый j -й дискретный момент времени, обладающие (в силу ограничений $|\xi(t)| \leq N_\xi, |\zeta(t)| \leq N_\zeta$) свойствами $|\xi_j| \leq 4N_\xi, |\zeta_j| \leq 2N_\zeta$.

Замечание. Переход от уравнений (1) к уравнениям (5) предполагает принудительную периодическую дискретизацию сигналов $u(t), x(t), y(t)$. Важно отметить при этом, что уравнения (5) справедливы только для тех интервалов дискретности, когда управление $u(t)$ остается неизменным для всех $t \in [(j-2)T, jT]$.

В качестве алгоритма получения точечных оценок неизвестных $\beta[j], \beta_1[j]$ в (5) выбирается идентификационная процедура вида

$$\beta[j] = \begin{cases} \beta[j-1], & \text{если } |e[j]| \leq 4N_\xi + \delta, \\ \beta[j-1] - \gamma[j] \frac{e[j] - 4N_\xi \operatorname{sign} e[j]}{u[j-1] + u[j-2]}, & \text{в противном случае;} \end{cases}, \quad (7)$$

$$\beta_1[j] = \begin{cases} \beta_1[j-1], & \text{если } |e_1[j]| \leq 2N_\zeta + \delta, \\ \beta_1[j-1] - \gamma_1[j] \frac{e_1[j] - 2N_\zeta \operatorname{sign} e_1[j]}{u[j-1] + u[j-2]}, & \text{в противном случае,} \end{cases}, \quad (8)$$

где $e[j] = \beta(u[j-1] + u[j-2]) - x[j] + 2x[j-1] - x[3], e_1[j] = \beta_1 u[j-1] - y[j] + y[j-1]$ - ошибки идентификации моделей (5), (6);

$\gamma[j]$ - свободный параметр, выбираемый из условия $0 < \gamma' \leq \gamma[j] \leq \gamma'' < 2$ таким образом, чтобы выполнить требование $\beta[j] > 0, \beta_1[j] > 0$;

δ - произвольное, достаточно малое положительное число.

Процедура (7), (8) представляет собой рекуррентный алгоритм типа "Полоска-1" [3] решения неравенств

$$|u_{j-1} + u_{j-2}\hat{\beta} - x'_j + 2x'_{j-1} - x'_{j-2}| \leq 4N_\xi, \quad |u_{j-1}\hat{\beta}_1 - y'_j + y'_{j-1}| \leq 2N_\zeta, \quad (9)$$

относительно неизвестных $\hat{\beta}, \hat{\beta}_1$. Неравенство (9) получается на основании (5) с учетом ограничений $|\xi(t)| \leq N_\xi, |\zeta(t)| \leq N_\zeta$.

Пусть далее Ω_n обозначает область достижимости системы, выстроенную определенным образом на (n-1)-м шаге коррекции вектора c_n , (параметры множества Ω_n определяются позже). Через t_n обозначается момент времени, когда на очередном n-м шаге этого алгоритма вектор $w''(t)$ в первый раз пересекает линию переключения $C_{n-1}^T w = 0$, выстроенную на предыдущем (n-1)-м цикле алгоритма. С учетом сделанных обозначений предлагаемый алгоритм коррекции вектора c_n строится в форме рекуррентных процедур

$$c_n = c_{n-1}, , \quad (10)$$

если $\omega_n^\epsilon(t)$ попадает в Ω_{n-1} с одним переключением $u(t)$ при условии, что после коррекции c_n не произошла ни одна коррекция $\beta[j]$ или $\beta_1[j]$;

$$c_n = \left(\lambda, \frac{\lambda \beta[j]}{\beta_1^2[j]} \right)^T, \quad (11)$$

во всех остальных случаях, когда после последней коррекции вектора c_n произошла хотя бы одна коррекция $\beta[j]$ или $\beta_1[j]$;

$$c_n = \text{Pr}_{\Xi}\{c_{n-1} + w''(t_n)\}, \quad (12)$$

если $f(c_{n-1}, w''(t_n)) > 0$ для (n-1)-го цикла однократного изменения знака $u(t)$ и вектор $w''(t)$ не попадает в область Ω_n или если для $t > t_n$ возник скользящий режим при $f(c_{n-1}, w''(t_n)) < 0$;

$$c_n = \text{Pr}_{\Xi}\{c_{n-1} - w''(t_n)\}, \quad (13)$$

если возник скользящий режим при $f(c_{n-1}, w''(t_n)) > 0$ или если $f(c_{n-1}, w''(t_n)) < 0$ для (n-1)-го цикла однократного изменения знака $u(t)$, но вектор $w''(t)$ не попадает в область Ω_n при условии, что после очередной коррекции не произошло ни одной коррекции $\beta[j], \beta_1[j]$. В соотношении (11), полученном с использованием выражения (6), $\lambda \geq 1$ — произвольное, достаточно большое число, выбираемое конструктором системы. В этом алгоритме $\text{Pr}_{\Xi}\{\cdot\}$ — проектор вектора c_n на $\Xi = [1, +\infty) \times [0, +\infty)$. При построении процедуры (11) учтено, что в силу (6) $d^* : k_2/2k_1 = \beta/\beta_1^2$.

Ω_n определяется как пересечение областей

$$S_1^-[n] = \begin{cases} w : -\bar{w}_2^0 w_1 - \bar{w}_1^0 (w_2 + 4N_2 \sqrt{|w_2|}) \leq -\bar{w}_1^0 w_2^0 - 2N_1 \bar{w}_2^0 + 4N_2^2 \bar{w}_1^0, \\ -\bar{w}_2^0 w_1 - \bar{w}_1^0 (w_2 - 4N_2 \sqrt{|w_2|}) \geq \bar{w}_1^0 \bar{w}_2^0 + 2N_1 \bar{w}_2^0 + 4N_2^2 \bar{w}_1^0, \end{cases}, \quad (14)$$

$$\text{и } S_2^+[n] = \begin{cases} w : \bar{w}_2^0 w_1 + \bar{w}_1^0 (w_2 + 4N_2 \sqrt{|w_2|}) \leq \bar{w}_1^0 w_2^0 - 2N_1 \bar{w}_2^0 - 4N_2^2 \bar{w}_1^0, \\ \bar{w}_2^0 w_1 + \bar{w}_1^0 (w_2 - 4N_2 \sqrt{|w_2|}) \geq -\bar{w}_1^0 \bar{w}_2^0 + 2N_1 \bar{w}_2^0 - 4N_2^2 \bar{w}_1^0, \end{cases}, \quad (15)$$

зависящих от величин $\bar{w}_1^0 = \bar{w}_1^0(d_m)$, $\bar{w}_2^0 = \bar{w}_2^0(d_m)$, равных

$$\bar{w}_1^0(d_m) = \frac{\delta x_0 - \delta d_m y_0^2 + 4N_\zeta d_m}{(2d_m + \delta)} + \frac{8N_\zeta d_m (d_m + \delta)(B - \delta)}{(2d_m + \delta)^2}, \quad (16)$$

$$\bar{w}_2^0(d_m) = \frac{\delta x_0 - \delta d_m y_0^2 + 2N_\zeta d_m}{d_m(2d_m + \delta)} + \frac{8N_\zeta (d_m + \delta)(B + \delta)}{(2d_m + \delta)^2}, \quad (17)$$

где $B = +\sqrt{(2d_m + \delta)(d_m y_0^2 - x_0 + 2N_\zeta) - 4d_m(d_m + \delta)N_\zeta^2}$;

$$d_m[n] = \arg \max_{d[n-1] \leq d \leq \bar{d}[n-1]} 2\bar{w}_1^0(d[n-1])\bar{w}_2^0(d[n-1])((\bar{w}_1^0(d))^2 + (\bar{w}_2^0(d))^2)^{-\frac{1}{2}}. \quad (18)$$

Выражения (14) - (18) получаются заменой d_m , \bar{d} , \underline{d} на $d_m[n]$, $\bar{d}[n]$, $\underline{d}[n]$ в соответствующих выражениях для S^+ , S^- , d_m .

Чтобы найти $\underline{d}[n]$, $\bar{d}[n]$ при отсутствии априорной информации о границах k_1 , k_2 , строится идентификационный алгоритм множественного оценивания границ $\underline{\beta}[n]$, $\bar{\beta}[n]$, $\underline{\beta}_1[n]$, $\bar{\beta}_1[n]$, получаемый как процедура коррекции текущих границ пересечения интервалов, выделяемых неравенствами (9) вида

$$\bar{\beta}[n] = \max_{1 \leq i \leq j(n-1)} \frac{(x'_1[n] - 2x'_{i-1}[n] + x'_{i-2}[n] - 4N_\zeta)}{(u_{i-1} + u_{i-2})}, \quad (19)$$

$$\underline{\beta}[n] = \min_{1 \leq i \leq j(n-1)} \frac{(x'_1[n] - 2x'_{i-1}[n] + x'_{i-2}[n] + 4N_\zeta)}{(u_{i-1} + u_{i-2})}, \quad (20)$$

$$\bar{\beta}_1[n] = \max_{1 \leq i \leq j(n-1)} \frac{(y'_i[n] - y'_{i-1}[n] - 2N_\zeta)}{u_{i-1}}, \quad (21)$$

$$\underline{\beta}_1[n] = \min_{1 \leq i \leq j(n-1)} \frac{(y'_i[n] - y'_{i-1}[n] + 2N\zeta)}{u_{i-1}}, \quad (22)$$

где $j(n-1)$ - номер последнего дискретного момента времени на $(n-1)$ -м цикле.

Поскольку

$$\beta \in [\underline{\beta}[n], \bar{\beta}[n]] \quad \underline{\beta}_1 \in [\underline{\beta}_1[n], \bar{\beta}_1[n]]$$

заведомо

, согласно

(9), то в силу (6) можно заключить, что $\underline{d} \in [\underline{d}[n], \bar{d}[n]]$, где

$$\underline{d} = \frac{\underline{\beta}[n]}{\bar{\beta}_1[n]}, \quad \bar{d} = \frac{\bar{\beta}[n]}{\underline{\beta}_1[n]}$$

При любых начальных $c_0 \in \Xi$ и $\beta[0], \beta_1[0] \in (-\infty, +\infty)$, произвольном $w(0) \in V_1$ алгоритм адаптации, описываемый уравнениями (10) - (13) совместно с (7), (8) и (19) - (22), сходится за некоторое конечное число шагов N^* к некоторому c^* такому, что $c_n = c^* = \text{const}$ для всех $n \geq N^*$; при этом для всех $t \geq T_n$ гарантируется попадание $w(t)$ в область $\Omega_n = S_1^-[N^*] \cap S_2^+[N^*]$.

Литература

1. Кучеров Д.П. Об одной задаче синтеза адаптивной системы управления, субоптимальной по быстродействию // Пр. 5-ї Укр. конф. з автоматичного управління "Автоматика-98". — Київ, 13-16 травня 1998 р. - Ч. I. - К.: НТУУ "КПІ", 1998. - С. 238 - 244.
2. Кучеров Д.П. Решение одной задачи синтеза адаптивной системы управления, квазиоптимальной по быстродействию, при наличии ограниченного шума // Кибернетика и вычисл. техника. - 1999. - Вып. 122. - С. 13 - 22.
3. Фомин В.Н., Фрадков А.Л., Якубович В.А. Адаптивное управление динамическими объектами. - М.: Наука, 1981. - 447 с.

Поступила в редакцию 6 апреля 2001 г.