

# УПРАВЛЕНИЕ ДИНАМИЧЕСКИМИ СТОХАСТИЧЕСКИМИ НЕСТАЦИОНАРНЫМИ ОБЪЕКТАМИ В УСЛОВИЯХ НЕОПРЕДЕЛЕННОСТИ С АКТИВНЫМ НАКОПЛЕНИЕМ ИНФОРМАЦИИ.

## II. ОБЪЕКТЫ С БЫСТРЫМ ДРЕЙФОМ ПАРАМЕТРОВ

*АДОНИН О.В., БОДЯНСКИЙ Е.В.,  
КОТЛЯРЕВСКИЙ С.В.*

Рассматривается проблема активно-адаптивного управления существенно нестационарным динамическим стохастическим объектом с запаздыванием в канале управления. Предлагаются алгоритмы, обеспечивающие качество управления выше, чем традиционные стохастически эквивалентные регуляторы..

В [1,2] рассмотрены алгоритмы адаптивного управления динамическими стохастическими объектами, использующие принцип стохастической эквивалентности, осторожности, активной адаптации. При этом неявно предполагалось, что объекты являются стационарными, т.е. их параметры не изменяются во времени.

В данной работе рассмотрена задача адаптивного управления с активным накоплением информации динамическим стохастическим объектом в условиях неопределенности относительно дрейфующих параметров.

В том случае, когда скорость дрейфа невысока, можно было бы воспользоваться экспоненциально взвешенным рекуррентным методом наименьших квадратов вида

$$\begin{cases} \hat{\theta}(t) = \hat{\theta}(t-1) + \frac{P_{\varphi}(t)(\tilde{y}(t) - \hat{\theta}^T(t-1)\varphi(t))\varphi(t)}{\alpha + \varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)}, \\ P_{\varphi}(t) = \frac{1}{\alpha}(P_{\varphi}(t-1) - \frac{P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)\varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)}{\alpha + \varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)}) \end{cases}$$

либо экспоненциально взвешенной модификацией алгоритма Калмана-Мейна:

$$\begin{cases} \hat{\theta}(t) = \hat{\theta}(t-1) + \frac{P_{\varphi}(t)(\tilde{y}(t) - \hat{\theta}^T(t-1)\varphi(t))\varphi(t)}{\alpha\sigma_{v_p}^2 + \varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)}, \\ P_{\varphi}(t) = \frac{1}{\alpha}(P_{\varphi}(t-1) - \frac{P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)\varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)}{\alpha\sigma_{v_p}^2 + \varphi^T(t)P_{\varphi}(t-1)\varphi(t)}) \end{cases}$$

(здесь  $0 < \alpha \leq 1$  - коэффициент сглаживания), однако если параметры изменяются достаточно быстро, эти алгоритмы не успевают отслеживать дрейф.

В работе [3] рассматривалась задача инновационного дуального управления нестационарным объектом с дрейфом, описываемым соотношением

$$\theta(t) = V\theta(t-1) + \xi(t). \quad (1)$$

Однако, во-первых, (1) описывает достаточно узкий класс дрейфов, во-вторых, предложенный алгоритм настройки предполагает использование информации, неизмеримой относительно  $F_t$ . В [4] описана задача активно-адаптивного управления нестационарным объектом с коэффициентами, изменяющимися случайным образом, однако предложенный алгоритм сложен с вычислительной точки зрения и не исследован с точки зрения его оптимальности.

Запишем уравнение вспомогательного выхода в момент времени  $t$ :

$$\begin{aligned} \tilde{y}(t) &= \theta^T(t)\varphi(t) + v_p(t) = \\ &= m_0(t)u(t-d) + \ell^T(t)\psi(t-d) + v_p(t) \end{aligned} \quad (2)$$

и для описания нестационарных параметров введем непараметрическую форму дрейфа в виде [5]

$$\theta(t) = h\eta(t), \eta(t) = V\eta(t-1) + b\xi(t), \quad (3)$$

где  $h, b$  и  $V$  - некие априорно заданные  $n_{\theta} \times n_{\eta}$ ,  $n_{\eta} \times 1$  и  $n_{\eta} \times n_{\eta}$  матрицы, определяющие структуру объекта и характер дрейфа, например, полиномиальный, полигармонический и т.д.;  $\eta(t) - n_{\eta} \times 1$  вектор оптимальных настроек регулятора;  $\xi(t)$  - непараметризуемая случайная составляющая дрейфа такая, что

$$M\{\xi(t)|F_t\} = 0, \quad M\{\xi^2(t)|F_t\} = \sigma_{\xi}^2 < \infty,$$

$$M\{\xi(t)\xi(t+\tau)|F_t\} = 0 \text{ при } \tau \neq 0, \quad M\{v_p(t)\xi(t)|F_t\} = 0.$$

Перепишем уравнение вспомогательного выхода (2) с учетом (3) в виде

$$\tilde{y}(t) = \varphi^T(t)hV\eta(t-1) + \varphi^T(t)hb\xi(t) + v_p(t)$$

и поставим ему в соответствие уравнение настраиваемого вспомогательного выхода

$$\hat{y}(t) = \varphi^T(t)\hat{\theta}(t) = \varphi^T(t)hV\hat{\eta}(t-1),$$

где  $\hat{\theta}(t), \hat{\eta}(t) - n_{\theta} \times 1, n_{\eta} \times 1$  векторы настраиваемых параметров, подлежащих уточнению на каждом такте  $t$ .

Используя для настройки рекуррентную процедуру минимизации квадратичного критерия

$$\begin{aligned} \hat{\eta}(t) &= V\hat{\eta}(t-1) + \Gamma_{\eta}(t)(\tilde{y}(t) - \varphi^T(t)hV\hat{\eta}(t-1)) \times \\ &\times V^T h^T \varphi(t) = V\hat{\eta}(t-1) + \Gamma_{\eta}(t)(\tilde{y}(t) - \\ &- \tilde{\varphi}^T(t)\hat{\eta}(t-1))\tilde{\varphi}(t), \end{aligned} \quad (4)$$

запишем соотношение для ошибки настройки в виде:

$$\begin{aligned} \tilde{\theta}(t) = \eta(t) - \hat{\eta}(t) = & (V - \Gamma_{\eta}(t)V^T h^T \varphi(t)\varphi^T(t) \times \\ & \times hV)\tilde{\theta}(t-1) + (b - \Gamma_{\eta}(t)V^T h^T \varphi(t)\varphi^T(t)hb)\xi(t) - \\ & - \Gamma_{\eta}(t)V^T h^T \varphi^T(t)v_p(t), \end{aligned}$$

где  $\Gamma_{\eta}(t)$  – матричный коэффициент усиления алгоритма.

Вводя в рассмотрение ковариационную матрицу ошибок настройки, выполняя усреднение по возмущениям  $v_p(t)$  и  $\xi(t)$ :

$$\begin{aligned} P_{\theta}(t) = M\{\tilde{\theta}(t)\tilde{\theta}^T(t) | F_t\} = & \\ = (V - \Gamma_{\eta}(t)\tilde{\varphi}(t)\tilde{\varphi}^T(t))(P_{\theta}(t-1) + & \\ + \sigma_{\xi}^2(V^{-1}b)(V^{-1}b)^T) \times & \\ \times (V - \Gamma_{\eta}(t)\tilde{\varphi}(t)\tilde{\varphi}^T(t))^T + & \quad (5) \\ + \sigma_{v_p}^2(\Gamma_{\eta}(t)\tilde{\varphi}(t)(\Gamma_{\eta}(t)\tilde{\varphi}(t))^T & \end{aligned}$$

и решая уравнение  $\frac{\partial \text{Tr}P_{\theta}(t)}{\partial \Gamma_{\eta}(t)} = 0$ , находим оптимальное значение коэффициента усиления алгоритма (4):

$$\begin{aligned} \Gamma_{\eta}(t) = & \\ = \frac{VP_{\theta}(t-1) + \sigma_{\xi}^2 b(V^{-1}b)^T}{\tilde{\varphi}^T(t)P_{\theta}(t-1)\tilde{\varphi}(t) + \sigma_{\xi}^2((V^{-1}b)^T\tilde{\varphi}(t))^2 + \sigma_{v_p}^2}. & \quad (6) \end{aligned}$$

Несложно видеть, что уравнения (4)-(6) являются обобщением алгоритма Калмана-Мейна на нестационарный случай. Рассмотренный алгоритм был введен в [6] и использован для решения задачи адаптивного управления нестационарным объектом без запаздывания в канале управления [7].

Введем далее критерий управления вида

$$I_t^{\text{NST}} = M\{\tilde{y}^2(t+d) | F_t\}, \quad (7)$$

который с учетом очевидных соотношений

$$\begin{aligned} \eta(t+d) = V^d \eta(t) + \sum_{i=1}^d V^{d-i} b \xi(t+i), \\ \theta(t+d) = h \eta(t+d), \\ \hat{\eta}(t+d) = V^d \hat{\eta}(t), \hat{\theta}(t+d) = h \hat{\eta}(t+d), \\ \tilde{\theta}(t+d) = \eta(t+d) - \hat{\eta}(t+d) = \\ = V^d \tilde{\theta}(t) + \sum_{i=1}^d V^{d-i} b \xi(t+i), \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} P_{\theta}(t+d) = M\{\tilde{\theta}(t+d)\tilde{\theta}^T(t+d) | F_t\} = \\ = V^d P_{\theta}(t)(V^d)^T + \left(\sum_{i=1}^d V^{d-i} b b^T (V^{d-i})^T\right) \sigma_{\xi}^2, \end{aligned}$$

$$\hat{y}(t+d) = \hat{\theta}^T(t+d)\varphi(t+d),$$

$$\begin{aligned} \tilde{y}(t+d) = \theta^T(t+d)\varphi(t+d) + v_p(t+d) = \\ = \varphi^T(t+d)hV^d\eta(t) + \\ + \varphi^T(t+d)h\sum_{i=1}^d V^{d-i} b \xi(t+i) + v_p(t+d) \end{aligned}$$

может быть преобразован к форме

$$\begin{aligned} I_t^{\text{NST}} = (\varphi^T(t+d)\hat{\theta}(t+d))^2 + \varphi^T(t+d)hV^d \times \\ \times P_{\theta}(t)(V^d)^T h^T \varphi(t+d) + \\ + (\varphi^T(t+d)h\sum_{i=1}^d V^{d-i} b)^2 \sigma_{\xi}^2 + \sigma_{v_p}^2 = \\ = (\varphi^T(t+d)\hat{\theta}(t+d))^2 + \\ + \sigma_{v_p}^2 = u^2(t)\hat{m}_0(t+d) + 2u(t)\hat{m}_0(t+d) \times \quad (8) \\ \times \hat{\ell}^T(t+d)\psi(t) + (\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2 + \\ + u^2(t)\tilde{P}_{m_0}(t) + 2u(t)\tilde{P}_{m_0}(t)\psi(t) + \\ + \psi^T(t)\tilde{P}_{\ell}(t)\psi(t) + u^2(t)H_1^2\sigma_{\xi}^2 + \\ + 2u(t)H_1H_2^T\psi(t)\sigma_{\xi}^2 + (H_2^T\psi(t))^2\sigma_{\xi}^2 + \sigma_{v_p}^2, \end{aligned}$$

где  $P_{\eta}(t) = hV^d P_{\theta}(t)(V^d)^T h^T = \begin{pmatrix} \tilde{P}_{m_0}(t) & \tilde{P}_{m_0\ell}^T(t) \\ \tilde{P}_{m_0\ell}(t) & \tilde{P}_{\ell}(t) \end{pmatrix}$ ,

$H = h\sum_{i=1}^d V^{d-i} b = \begin{pmatrix} H_1 \\ H_2 \end{pmatrix}$ ,  $\tilde{P}_{m_0}(t)$ ,  $H_1$  – скаляры.

Минимизация (8) по  $u(t)$  приводит к закону управления

$$\begin{aligned} u^{\text{NST CAUT}}(t) = \\ = -\frac{\tilde{P}_{m_0\ell}(t) + \hat{m}_0(t+d)\hat{\ell}^T(t+d) + \sigma_{\xi}^2 H_1 H_2^T}{\tilde{P}_{m_0}(t) + \hat{m}_0^2(t+d) + H_1^2 \sigma_{\xi}^2} \psi(t) = \\ = -\frac{\delta^T(t+d)}{\varepsilon(t+d)} \psi(t), \quad (9) \end{aligned}$$

являющемуся алгоритмом осторожного управления для нестационарного объекта. Несложно видеть также, что стохастически эквивалентный алгоритм управления в этом случае имеет вид:

$$u^{\text{NST CE}}(t) = -\frac{\hat{\ell}^T(t+d)}{\hat{m}^2(t+d)} \psi(t). \quad (10)$$

Закон управления (9) доставляет минимум критерию (7), который равен

$$I_t^{\text{NST}}(u^{\text{NST CAUT}}(t)) = -\frac{(\delta^T(t+d)\psi(t))^2}{\varepsilon(t+d)} + 0(t),$$

в то время как закон (10) доставляет критерию значение

$$I_t^{NST} (u^{NST CE}(t)) = \frac{(\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2}{\hat{m}_0^2(t+d)} \varepsilon(t+d) - 2 \frac{\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t)}{\hat{m}_0(t+d)} \delta^T(t+d)\psi(t) + 0(t).$$

Сравнивая эти значения

$$\begin{aligned} I_t^{NST} (u^{NST CE}(t)) - I_t^{NST} (u^{NST CAUT}(t)) &= \\ &= \frac{(\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2}{\hat{m}_0^2(t+d)} \varepsilon(t+d) - 2 \frac{\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t)}{\hat{m}_0(t+d)} \times \\ &\times \delta(t+d)\psi(t) + \frac{(\delta^T(t+d)\psi(t))^2}{\varepsilon(t+d)} = \\ &= \varepsilon(t+d) \left( \frac{\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t)}{\hat{m}_0(t+d)} - \frac{\delta^T(t+d)\psi(t)}{\varepsilon(t+d)} \right)^2 = \\ &= \varepsilon(t+d) (u^{NST CAUT}(t) - u^{NST CE}(t))^2 \geq 0, \end{aligned}$$

приходим к выводу, что осторожный регулятор и в этом случае всегда лучше стохастически эквивалентного.

Рассмотрим далее критерий инновационного дуального управления

$$I_t^{NST IDC} = M\{\tilde{y}^2(t+d) - \lambda(t)v_{PR}^2(t+d) | F_t\},$$

который с учетом соотношения

$$\begin{aligned} M\{v_{PR}^2(t+d) | F_t\} &= M\{(\tilde{y}(t+d) - \hat{y}(t+d))^2 | F_t\} = \\ &= \varphi^T(t+d)P_\eta(t)\varphi(t+d) + (\varphi^T(t+d)H)^2 \sigma_\xi^2 + \sigma_{v_p}^2 \quad (11) \end{aligned}$$

может быть представлен в форме

$$\begin{aligned} I_t^{NST IDC} &= (1 - \lambda(t))(\varphi^T(t+d)P_\eta\varphi(t+d) + \\ &+ (\varphi^T(t+d)H)^2 \sigma_\xi^2 + \sigma_{v_p}^2) + (\varphi^T(t+d)\hat{\theta}(t+d))^2 = \\ &= (1 - \lambda(t))(u^2(t)\tilde{P}_{m0}(t) + 2u(t)\tilde{P}_{m0}^T(t)\psi(t) + \\ &+ \psi^T(t)\tilde{P}_\ell(t)\psi(t) + u^2(t)H_1^T\sigma_\xi^2 + 2u(t)H_1H_2^T\sigma_\xi^2\psi(t) + \\ &+ (\psi^T(t)H_2)^2\sigma_\xi^2 + \sigma_{v_p}^2) + u^2(t)\hat{m}_0^2(t+d) + \\ &+ 2u(t)\hat{m}_0(t+d)\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t) + (\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2. \end{aligned}$$

Минимизируя (11) по  $u(t)$ , получаем закон управления:

$$\begin{aligned} u^{NST IDC}(t) &= \\ &= \frac{(1 - \lambda(t))(\tilde{P}_{m0}^T(t) + H_1H_2^T\sigma_\xi^2) + \hat{m}_0(t+d)\hat{\ell}^T(t+d)}{(1 - \lambda(t))(\tilde{P}_{m0}(t) + H_1^T\sigma_\xi^2) + \hat{m}_0^2(t+d)} \times \\ &\times (-\psi(t)) = -\frac{\alpha^T(t+d)}{\gamma(t+d)}\psi(t), \quad (12) \end{aligned}$$

обеспечивающий активное накопление информации по ходу процесса управления.

Подставляя (12) в (7), получаем

$$\begin{aligned} I_t^{NST} (u^{NST IDC}(t)) &= \frac{(\alpha^T(t+d)\psi(t))^2}{\gamma^2(t+d)} \varepsilon(t+d) - \\ &- 2 \frac{\alpha^T(t+d)\psi(t)}{\gamma(t+d)} + 0(t). \end{aligned}$$

После этого, вычисляя разность

$$\begin{aligned} I_t^{NST} (u^{NST CE}(t)) - I_t^{NST} (u^{NST IDC}(t)) &= \\ &= \frac{(\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2}{\hat{m}_0^2(t+d)} \varepsilon(t+d) - 2 \frac{\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t)}{\hat{m}_0(t+d)} \times \\ &\times \delta^T(t+d)\psi(t) - \frac{(\alpha^T(t+d)\psi(t))^2}{\gamma^2(t+d)} \varepsilon(t+d) + \\ &+ 2 \frac{\alpha^T(t+d)\psi(t)}{\gamma(t+d)} \delta^T(t+d)\psi(t) = \\ &= \varepsilon(t+d) \left( \frac{(\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2}{\hat{m}_0^2(t+d)} - \right. \\ &- 2 \frac{\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t)}{\hat{m}_0(t+d)} \delta^T(t+d)\psi(t) - \\ &- \frac{(\alpha^T(t+d)\psi(t))^2}{\gamma^2(t+d)} + 2 \frac{\alpha^T(t+d)\psi(t)}{\gamma(t+d)} \varepsilon(t+d) \times \\ &\times \delta^T(t+d)\psi(t) + \left. \frac{(\delta^T(t+d)\psi(t))^2}{\varepsilon^2(t+d)} - \right. \\ &- \left. \frac{(\delta^T(t+d)\psi(t))^2}{\varepsilon^2(t+d)} \right) = \\ &= \varepsilon(t+d) (u^{NST CE}(t) - u^{NST CAUT}(t))^2 - \\ &- (u^{NST IDC}(t) - u^{NST CAUT}(t))^2, \end{aligned}$$

получаем, что при

$$\begin{aligned} (u^{NST CE}(t) - u^{NST CAUT}(t))^2 &> \\ &> (u^{NST IDC}(t) - u^{NST CAUT}(t))^2 > 0 \quad (13) \end{aligned}$$

регулятор обеспечивает качество управления не хуже стохастически эквивалентного, активно влияя при этом на процесс настройки.

Чтобы определить требуемое значение весового множителя  $\lambda(t)$ , необходимо предусмотреть дополнительный контур адаптации, для чего переформулируем задачу управления следующим образом: в качестве основной цели адаптивной системы положим оптимизацию ошибок прогноза

$$I_t^{PR} = M\{v_{PR}^2(t+d) | F_t\}$$

при ограничениях на сигнал вспомогательного выхода

$$M\{\tilde{y}^2(t+d) | F_t\} \leq \tilde{Y}^2(t+d)$$

и энергетику управления

$$u^2(t) \leq \tilde{U}^2(t).$$

Формируя лагранжиан

$$\begin{aligned}
 L_t = & -I_t^{PR} + \rho(M\{\tilde{y}^2(t+d) | F_t\} - \tilde{Y}^2(t+d)) + \\
 & + \mu(u^2(t) - \tilde{U}^2) = \\
 = & -\varphi^T(t+d)P_\eta(t)\varphi(t+d) - (\varphi^T(t+d)H)^2\sigma_\xi^2 - \\
 & - \sigma_{v_p}^2 + \rho((\varphi^T(t+d)\hat{\theta}(t+d))^2 + \\
 & + \varphi^T(t+d)P_\eta(t)\varphi(t+d) + (\varphi^T(t+d)H)^2\sigma_\xi^2 + \\
 & + \sigma_{v_p}^2 - \tilde{Y}^2(t+d)) + \mu(u^2(t) - \tilde{U}^2(t)) = \\
 = & (\rho-1)(u^2(t)\tilde{P}_{m_0}(t) + 2u(t)\tilde{P}_{m_0}^T(t)\psi(t) + \\
 & + \psi^T(t)\tilde{P}_1(t)\psi(t) + u^2(t)H_1^T\sigma_\xi^2 + \\
 & + 2u(t)H_1H_2^T\psi(t)\sigma_\xi^2 + (H_2^T\psi(t))^2\sigma_\xi^2 + \sigma_{v_p}^2) + \\
 & + \rho(u^2(t)\hat{m}_0^2(t+d) + 2u(t)\hat{m}_0(t+d) \times \\
 & \times \hat{\ell}^T(t+d)\psi(t) + (\hat{\ell}^T(t+d)\psi(t))^2 - \\
 & - \tilde{Y}^2(t+d)) + \mu(u^2(t) - \tilde{U}^2(t))
 \end{aligned}$$

и оптимизируя его по  $u(t)$  с помощью процедуры Эрроу-Гурвица-Удзавы, получаем закон управления

$$\begin{cases}
 \tilde{u}^{NST}(t) = \\
 = - \frac{(\rho(t)-1)(\tilde{P}_{m_0}^T(t) + \sigma_\xi^2 H_1 H_2^T) + \rho(t)\hat{m}_0(t+d)\hat{\ell}^T(t+d)}{(\rho(t)-1)(\tilde{P}_{m_0}(t) + \sigma_\xi^2 H_1^T) + \rho(t)\hat{m}_0^2(t+d) + \mu(t)} \psi(t), \\
 \rho(t+1) = [\rho(t) + \Gamma_\rho(t+1)((\varphi^T(t+d)\hat{\theta}(t+d))^2 + \\
 + \varphi^T(t+d)P_\eta(t)\varphi(t+d) + (\varphi^T(t+d)H)^2\sigma_\xi^2 + \\
 + \sigma_{v_p}^2 - \tilde{Y}^2(t+d))]_+, \\
 \mu(t+1) = [\mu(t) + \Gamma_\mu(t+1)((\tilde{u}^{NST}(t))^2 - \tilde{U}^2(t))]_+,
 \end{cases}$$

совпадающий при  $\lambda^{-1}(t) = \rho(t)$ ,  $\mu(t) = 0$  с (12) и работающий при  $\rho(t) = 0$  в режиме акселерации,  $\rho(t) = 1$  — стохастической эквивалентности,  $\rho(t) \rightarrow \infty$  — осторожности, поддерживая при этом ограничения на управляющий сигнал, благодаря настраиваемому параметру  $\mu(t)$ .

Таким образом, предлагаемый регулятор позволяет обеспечить активно-адаптивное управление существенно нестационарным стохастическим динамическим объектом, превосходя по качеству традиционные процедуры, основанные на стохастически эквивалентном подходе.

**Литература:** 1. Адонин О.В., Бодянский Е.В., Котляревский С.В. Управление динамическими стохастическими нестационарными объектами в условиях неопределенности с активным накоплением информации. I. Достоверно-эквивалентный подход // Радиоэлектроника и информатика. 1999. N4. С. 76-81. 2. Адонин О.В., Бодянский Е.В., Котляревский С.В. Адаптивный регулятор с активным накоплением информации // Радиоэлектроника и информатика. 2000. N3. С. 57-60. 3. Chan S., Zarrop M. A suboptimal dual controller for stochastic systems with unknown parameters // Int.J.Contr. 1985. 41. N2. P.507-524. 4. Ishihara J., Abe K., Takeda H. Active adaptive control based on ARX model with randomly varying coefficients // Trans. Soc. Instrum. 1985. 21. N7. P.698-705. 5. Катковник В.Я., Хейсин В.Е. Итеративные алгоритмы оптимизации для отслеживания дрейфа экстремума // Автоматика и вычислительная техника. 1976. N6. С.34-40. 6. Бодянский Е.В. Адаптивное оценивание параметров нестационарных объектов // Автоматика. 1989. N1. С.63-74. 7. Бодянский Е.В., Котляревский С.В. Адаптивное управление динамическим существенно нестационарным объектом // Автоматика и телемеханика. 1995. N6. С. 111-116.

Поступила в редколлегию 10.10.2000

Рецензент: проф. Любчик Л. М.

**Адонин Олег Валерьевич**, аспирант кафедры искусственного интеллекта ХТУРЭ. Научные интересы: адаптивные системы управления. Адрес: Украина, 61166, Харьков, пр. Ленина, 14, тел.: 40-98-90

**Бодянский Евгений Владимирович**, д-р техн. наук, профессор кафедры искусственного интеллекта ХТУРЭ. Научные интересы: адаптивные системы, искусственные нейронные сети. Адрес: Украина, 61166, Харьков, пр. Ленина, 14, тел.: 40-98-90.

E-mail: bodya@kture.kharkov.ua

**Котляревский Сергей Владимирович**, канд. техн. наук, ведущий научный сотрудник ПНИЛ АСУ ХТУРЭ. Научные интересы: адаптивные системы управления. Адрес: Украина, 61166, Харьков, пр. Ленина, 14, тел.: 40-98-90

УДК 517.21

## СТАБИЛИЗАЦИЯ РАСПРЕДЕЛЕНИЯ НЕОДНОРОДНОЙ МАРКОВСКОЙ СИСТЕМЫ ПРИ ВЛИЯНИИ РАСПРЕДЕЛЕННЫХ СТАБИЛИЗИРУЮЩИХ ФАКТОРОВ

*ГЕРАСИН С.Н., ГИБКИНА Н.В., ЛИЗГИН В.А.*

Рассматривается вопрос о приведении вероятностей состояний неоднородной марковской системы к заранее заданным значениям при воздействии на переходные характеристики системы непрерывно распределенных стабилизирующих возмущений

Как известно, стабилизация вероятностей состояний процесса обычно возникает из-за воздействия на него быстро изменяющихся факторов, локализованных на малых промежутках времени [1]. В модельной ситуации таким возмущениям подвергаются элементы переходной или инфинитезимальной матрицы системы. Довольно часто бывает, что эти факторы многократно воздействуют на процесс в течение некоторого промежутка времени и всякий раз вызывают сильные возмущения параметров процесса. Такое многократное повторение возмущений приводит к появлению на интервале времени множества точек стабилизации [2]. На практике приходится иметь дело с такими факторами, которые, непрерывно воздействуя на процесс, приводят к появлению на нем точек стабилизации, распределенных почти непрерывно, напри-