

ПРИКЛАДНАЯ МАТЕМАТИКА

УДК 62—501.12

В. К. Брутян

Однородное развязывание нестационарных систем
с применением обратных связей по выходу

(Представлено чл.-корр. НАН Армении Ю. Г. Шукурьяном 18/VIII 1993)

Постановка задачи. Рассмотрим систему, описываемую уравнениями

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= A(t)x(t) + D(t)u(t), & x(t_0) &= x_0, \\ y(t) &= H(t)x(t). \end{aligned} \quad (1)$$

Здесь $x(t)$ — n -мерный вектор состояния, $u(t)$ и $y(t)$ — m -мерные векторы входных (управляемых) и выходных (наблюдаемых) координат, соответственно. Система (1) рассматривается на конечном промежутке времени $T = [t_0, t_1]$. A , D и H — матрицы соответствующих размеров. Предполагается, что элементы этих матриц являются действительными функциями времени и дифференцируемы любое число раз на интервале T .

Закон управления, который представляет интерес, имеет вид (1')

$$u(t) = C(t)x(t) + Q(t)\xi(t), \quad (2)$$

где $\xi(t)$ — m -мерный вектор входных переменных, $C(t)$ и $Q(t)$ — невырожденные матрицы.

Задача состоит в том, чтобы выбрать такой закон управления, при котором достигается развязка переходных процессов системы (1), то есть замкнутая система имеет диагональную матрицу фундаментальных решений.

Предварительные замечания. В данной задаче важную роль играет оператор

$$N_A(\cdot) = \frac{d}{dt}(\cdot) + (\cdot)A(t). \quad (3)$$

Аргументами этого оператора могут быть любые матрицы. Обозначим через $N_A^i(\cdot)$ композицию этого оператора. Пусть $h_1(t), \dots, h_m(t)$ есть m строк матрицы $H(t)$. Определим целочисленную функцию времени

$l_s(t)$ как наименьшее неотрицательное число i для каждого момента времени $t \in T$, такую, что $N_A^i(h_s)(t) D(t) \neq 0$, $s = 1, 2, \dots, m$. Здесь предполагается, что каждая функция $l_s(t)$ есть константа l_s , и пусть $l^* = \min l_s$. В общем случае можно считать функции $l_s(t)$ постоянными на подынтервалах общего интервала T .

По существу задачи развязывания линейных нестационарных систем встречались в работах (2-5). В (2-4) показано, что необходимыми и достаточными условиями существования развязывающего закона управления является условие, согласно которому матрицы

$$D^*(t) = \begin{bmatrix} N_A^{l_1}(h_1)(t) & D(t) \\ \cdot & \cdot \\ N_A^{l_m}(h_m)(t) & D(t) \end{bmatrix} \quad (4)$$

являются невырожденными для каждого момента времени $t \in T$. Показано также, что если матрица $D^*(t)$ невырождена в каждой точке $t \in T$ и $l_1 = l_2 = \dots = l_m = l^*$, то

$$l^* \leq (n - m) m. \quad (5)$$

Кроме того, если пара (A, H) однородно наблюдаема на интервале T с индексом наблюдаемости η , то тогда

$$l^* \leq \eta - 1. \quad (6)$$

В настоящей работе основное внимание уделяется развязке каскадных систем (1.3).

Развязка переходных процессов каскадных систем. Рассмотрим фильтры с m входами и выходами, описываемые системой уравнений (1.7).

$$\begin{aligned} \dot{z}(t) &= B(t) z(t) + F(t) v(t), & z(t_0) &= 0, \\ g(t) &= \Phi(t) z(t). \end{aligned} \quad (7)$$

Определим параметры фильтров $p_j(t)$ как наименьшее отрицательное число i такое, что $N_B^i(f_j)(t) F(t) \neq 0$, где $f_j(t)$ есть j -тая строка матрицы $\Phi(t)$, $j = 1, \dots, m$. Предположим, что $p_j(t)$ есть константа p_j для всех $t \in T$ и пусть $p^* = \min_j p_j$.

Известно, что если фильтр (7) соединен каскадно с (1) так, что $u(t) = g(t)$, то результирующая система описывается уравнениями (1.4)

$$\dot{\tilde{x}}(t) = \tilde{A}(t) \tilde{x}(t) + \tilde{D}(t) v(t), \quad \tilde{x}(t_0) = \tilde{x}_0,$$

$$y(t) = \tilde{H}(t) \tilde{x}(t),$$

где

$$\tilde{x}(t) = \begin{bmatrix} x(t) \\ z(t) \end{bmatrix}, \quad \tilde{A}(t) = \begin{bmatrix} A(t) & D(t) \Phi(t) \\ 0 & B(t) \end{bmatrix}, \quad \tilde{D}(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ F(t) \end{bmatrix},$$

$$\tilde{H}(t) = [H(t) \ 0],$$

и при этом для любых неотрицательных целых чисел i и v верны соотношения (4)

$$\begin{aligned} N_B^i(N_A^*(h_j)(t)D(t)\Phi(t))(t)F(t) = \\ = \begin{cases} 0, & i < p^*, \\ N_A^*(h_j)(t)D(t)N_B^{p^*}(\Phi)(t)F(t), & i = p^*, \end{cases} \end{aligned} \quad (9)$$

$$v(t) = \bar{C}(t)\bar{x}(t) + \bar{Q}(t)\xi(t) = C_1(t)x(t) + C_2(t)z(t) + \bar{Q}(t)\xi(t), \quad (10)$$

где $\bar{Q}(t)$ невырожденная матрица для каждого момента времени $t \in T$.

Развязывание нестационарной системы с помощью обратных связей. Предположим, что каскадная система, составленная из (1) и (7), охвачена обратными связями по соответствующим выходам. Если предположить, что $p_1 = p_2 = \dots = p_m = p^*$, то можно доказать следующие положения.

Лемма. Для любого неотрицательного целого числа i справедлива формула

$$\begin{aligned} \frac{d^i y(t)}{dt^i} = N_A^i(H)(t)x(t) + \sum_{k=0}^{i-1} N_B^k(N_A^{i-k-1}(H)(t)D(t)\Phi(t))(t)z(t) + \\ + \sum_{s=0}^{i-2} \frac{d^s}{dt^s} \left[\sum_{k=0}^{i-s-2} N_B^k(N_A^{i-s-k-2}(H)(t)D(t)\Phi(t))(t)F(t)v(t) \right]. \end{aligned} \quad (11)$$

Доказательство леммы приведено ниже.

Теорема 1. Пусть пара (A, H) однородно наблюдаема на интервале T с индексом наблюдаемости η и пусть обе матрицы: $D^*(t)$ (см. формулу (4)) и $F^*(t)$ являются невырожденными в каждый момент времени $t \in T$. Тогда, если для фильтра выполняется условие $p^* \geq \eta - l^* - 2$, то существует развязывающий закон управления

$$v(t) = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{1i}(t) d^i y(t)/dt^i + \hat{C}_2(t)z(t) + \bar{Q}(t)\xi(t), \quad (12)$$

где $\bar{Q}(t)$ — невырожденная матрица.

Доказательство теоремы 1 приведено ниже.

По аналогии с (6) при условиях теоремы 1 имеем $l^* \leq \eta - 1$, и следовательно, $\eta - l^* - 2 \in (-1, 0, 1, 2, \dots)$.

Следствие. Если для системы (1) справедливы гипотезы теоремы 1 и, кроме того, $\eta - l^* - 2 = -1$, то для развязывания не требуется наличия фильтров. Если $\eta - l^* - 2 = 0$, то тогда можно использовать фильтр $\hat{x}(t) = v(t)$.

Доказательство этого следствия также смотри ниже.

При выполнении условий теоремы 1, а также в силу (5) имеем

$$\eta - l^* - 2 \leq p^* \leq (n - m)/m.$$

Таким образом, нижняя граница для требуемого порядка фильтра согласно теореме 1 определяется неравенством $n_0 \geq m(\gamma - l^* - 1)$. Чтобы применить фильтр низкого порядка, требуется получить соотношение между параметрами p^* и n_0 для систем различных классов (1). Существует один класс фильтров, который легко использовать для произвольной системы. Пусть

$$B = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}, \quad \begin{aligned} F' &= [0 \ 0 \dots 0 \ 1], \\ \Phi &= [1 \ 0 \dots 0 \ 0], \end{aligned} \quad (13)$$

где каждый элемент 1 и 0 матриц B , F и Φ либо единичная, либо нулевая матрицы размером $m \times m$, соответственно. Если каждая строка и столбец матрицы B содержит μ матриц размера $m \times m$, то можно вычислить, что $p_1 = p_2 = \dots = p_m = p^* = \mu - 1$ и $n_0 = m\mu$. Фильтр, удовлетворяющий условиям (13), имеет не наименьший порядок. Однако его преимуществом является применимость к различным системам и отсутствие производных от выходных переменных в развязывающем законе управления.

Теорема 2. Пусть пара (A, H) однородно наблюдаема на интервале T с индексом наблюдаемости γ , и пусть матрица $D^*(t)$ невырождена на интервале T . Тогда, если фильтр определяется матрицами (13) и имеет порядок $n_0 = m(\gamma - 1)$, то существует закон управления

$$v(t) = C_1(t)y(t) + C_2(t)z(t) + Q(t)\xi(t), \quad (14)$$

который развязывает переходные процессы составной системы.

Заметим, что эти результаты обобщаются на случай, когда в нижней строке матрицы B стоят блоки матриц B_i размера $m \times m$.

Доказательство теоремы 2 также приводится ниже.

Доказательство леммы. Воспользуемся методом математической индукции. Для $i=0$ результат тривиален. Предположим, что формула (11) верна для $i=0, 1, \dots, i_1$. Пусть $i = i_1 + 1$. Дифференцируя производную $d^i y(t)/dt^i$, получим выражение

$$\begin{aligned} d^{i+1}y(t)/dt^{i+1} &= [dN_A^i(H)/dt]x + N_A^i(H)(Ax + D\Phi z) + \\ &+ \sum_{k=0}^{i-1} \left\{ [dN_B^k(N_A^{i-k-1}(H)D\Phi)/dt]z + N_B^k(N_A^{i-k-1}(H)D\Phi)(Bz + Fv) \right\} + \\ &+ \sum_{\sigma=0}^{i-2} d^{\sigma+1} \left[\sum_{k=0}^{i-\sigma-2} N_B^k(N_A^{i-\sigma-k-2}(H)D\Phi)Fv \right] / dt^{\sigma+1}, \end{aligned}$$

из которого нетрудно получить искомое выражение (11).

Доказательство теоремы 1. Используя определение числа l^* , из равенства (11) получим

$$d^l y/dt^l = N_A^l(H)x + \sum_{k=0}^{l-1} N_B^k(N_A^{l-k-1}(H)D\Phi)z + \\ + \sum_{s=0}^{l-2} d^s \left| \sum_{k=0}^{l-s-l^*-2} N_B^k(N_A^{l-s-k-2}(H)D\Phi)Fv \right| dt^s.$$

Если $p^* \geq \eta - l^* - 2$, то $N_B^k(\Phi)F = 0$, $k = 0, 1, \dots, \eta - l^* - 3$. Используя этот факт, а также формулу (9), приходим к условию

$$N_B^k(N_A^{l-s-k-2}(H)D\Phi)F = 0,$$

где $k = 0, 1, \dots, \eta - l^* - 3$; $i = 0, 1, \dots, \eta - 1$; $s = 0, 1, \dots, \eta - 3$.

Таким образом,

$$d^l y/dt^l = N_A^l(H)x + \sum_{k=0}^{l-1} N_B^k(N_A^{l-k-1}(H)D\Phi)z, \\ l = 0, 1, \dots, \eta - 1.$$

После подстановки этого выражения в формулу (12) требуется показать, что существуют матрицы $\hat{C}_i$ и $\hat{C}_{ii}$, $i = 0, 1, \dots, \eta - 1$ такие, что закон управления

$$v(t) = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{ii} \left| N_A^i(H)x + \sum_{k=0}^{i-1} N_B^k(N_A^{i-k-1}(H)D\Phi)z \right| + \hat{C}_1 z + \hat{Q}\xi \quad (15)$$

развязывает составную систему. Итак, существует закон управления в форме (10). Приравнявая (10) и (15), получим

$$C_1 = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{ii} N_A^i(H), \quad (16)$$

$$C_2 = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{ii} \sum_{k=0}^{i-1} N_B^k(N_A^{i-k-1}(H)D\Phi) + \hat{C}_1, \quad \tilde{Q} = \hat{Q}. \quad (17)$$

Так как пара (A, H) однородно наблюдаема с индексом η , то существует по крайней мере одна совокупность $\hat{C}_{ii}$, $i = 0, 1, \dots, \eta - 1$, которая удовлетворяет формуле (16). Тогда матрицу $\hat{C}_1$ можно получить из соотношения (17). Таким образом, получим развязывающий закон управления требуемой формы, что и требовалось доказать.

Доказательство следствия. Если $\eta - l^* - 2 = -1$, то тогда $l^* = \eta - 1$ и, таким образом, $N_A^i(H)D = 0$, $i = 0, 1, \dots, \eta - 2$. Используя это условие в соотношении (11), получим $d^l y/dt^l = N_A^l(H)x$. Итак, развязывающий закон управления в форме (2) можно представить в виде

$$u = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{ii} d^i y/dt^i + Q\xi.$$

Если $\eta - l^* - 2 = 0$, то тогда можно принять, что $p^* = 0$, и следовательно, можно применить фильтр $z = v$.

Доказательство теоремы 2. Так как выход системы является входом для фильтра, то фильтр можно описать системой уравнений (^{1, 7, 8})

$$\dot{u}_1 = u_2, \quad \dot{u}_2 = u_3, \dots, \dot{u}_{\eta-1} = v, \quad u_1 = u.$$

Вектор состояния фильтра можно представить как $z' = [u_1, u_2, \dots, u_{\eta-1}]$. Нетрудно также показать, что для фильтра $p^* = \eta - 2$ и $F^* = N_R^{\eta-2}(\Phi) F = I$. В соответствии с теоремой 1 составная система может быть развязана с помощью закона управления

$$v = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{1i} d^i y / dt^i + \hat{C}_2 z + Q\xi,$$

который можно представить в виде

$$\dot{u}_{\eta-1} = \sum_{i=0}^{\eta-1} \hat{C}_{1i} d^i y / dt^i + \sum_{i=0}^{\eta-2} \hat{C}_{2i} d^i u_1 / dt^i + \hat{Q}\xi. \quad (18)$$

Целесообразно рассмотреть такой вариант фильтра, для которого в законе управления не требуется производных от выходных координат $y(t)$ (⁹). Пусть $\hat{u}_1 = u_1 - G_0 y$, где $G_0 = \hat{C}_{1, \eta-1}$. Тогда уравнение (18) можно представить как

$$\begin{bmatrix} \dot{\hat{u}}_1 \\ \dot{\hat{u}}_2 \\ \vdots \\ \dot{\hat{u}}_{\eta-2} \\ \dot{\hat{u}}_{\eta-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ \hat{C}_{2,0} & \hat{C}_{2,1} & \hat{C}_{2,2} & \dots & \hat{C}_{2, \eta-2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{u}_1 \\ \hat{u}_2 \\ \vdots \\ \hat{u}_{\eta-2} \\ \hat{u}_{\eta-1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} G_1 \\ G_2 \\ \vdots \\ G_{\eta-2} \\ G_{\eta-1} \end{bmatrix} y + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} Q\xi, \quad (19)$$

где G_j — нестационарные матрицы размера $m \times m$, $j = 1, \dots, \eta - 1$ такие, что

$$G_j = \hat{C}_{1, \eta-j-1} + \sum_{i=0}^{j-1} \sum_{k=0}^{j-1} \binom{\eta+k-j-1}{\eta-j-1} \hat{C}_{2, \eta-j-1+k-1} d^k G_0 / dt^k$$

и $\hat{C}_{2, \eta-1} \stackrel{\Delta}{=} 1$. В таком случае закон управления имеет форму, заданную выражением (14).

Пример. Рассмотрим систему (¹⁰)

$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 1 \\ 0 & \exp(t) \end{bmatrix} u(t), \quad y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} x(t),$$

для которой $n = 3$, $m = 2$. Прямые вычисления дают $l_1 = 1$, $l_2 = 0$, $\eta = 2$, $l^* = 0$, матрица $D^*(t)$ невырождена. Поэтому система может быть развязана с помощью обратных связей. Так как $\eta - l^* - 2 = 0$, то в соответствии со следствием выбираем фильтр второго порядка, описываемый уравнением $\dot{z}(t) = v(t)$. В этом случае система определяется уравнениями:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}(t) \\ \dot{z}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & \exp(t) \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(t) \\ z(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} v(t),$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(t) \\ z(t) \end{bmatrix}.$$

Теперь можно развязывающий закон управления представить в форме (10), где

$$\bar{Q}(t) = D^{*-1}(t) = \begin{bmatrix} 1 & -\exp(-t) \\ 0 & \exp(t) \end{bmatrix},$$

$$C_1 = \begin{bmatrix} -1 & \exp(-t) & 0 \\ 0 & -\exp(-t) & 0 \end{bmatrix}, \quad C_2(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 - \exp(t) \\ 0 & -1 \end{bmatrix}.$$

Развязывающий закон управления в форме (12) можно получить из соотношений (16) и (17). В данном примере имеем

$$\begin{bmatrix} -1 & \exp(-t) & 0 \\ 0 & -\exp(-t) & 0 \end{bmatrix} = \hat{C}_{10}(t) \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} + \hat{C}_{11}(t) \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

и следовательно,

$$\hat{C}_{10}(t) = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}, \quad \hat{C}_{11}(t) = \begin{bmatrix} \exp(-t) & 0 \\ -\exp(-t) & 0 \end{bmatrix}.$$

Отсюда равенство (17) имеет вид

$$\begin{bmatrix} 0 & 1 - \exp(-t) \\ 0 & -1 \end{bmatrix} = \hat{C}_2(t) + \begin{bmatrix} \exp(-t) & 0 \\ -\exp(-t) & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & \exp(t) \end{bmatrix}$$

и поэтому

$$\hat{C}_2(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 - \exp(t) \\ 0 & -1 \end{bmatrix}.$$

Окончательно получим

$$v(t) = \hat{C}_{10}(t) y(t) + \hat{C}_{11}(t) \dot{y}(t) + \hat{C}_2(t) z(t) + \bar{Q}(t) \xi(t).$$

Чтобы получить закон управления в форме (14), используем процедуру, изложенную при доказательстве теоремы 2. Пусть $u(t) = \xi(t) - G_0(t) y(t)$, где

$$G_0(t) = \hat{C}_{11}(t) = \begin{bmatrix} \exp(-t) & 0 \\ -\exp(-t) & 0 \end{bmatrix}.$$

Используя равенство (19), получим

$$\hat{u}(t) = \hat{C}_{20}(t) \hat{u}(t) + \hat{G}_1(t) y(t) + \hat{Q}(t) \xi(t),$$

где

$$\hat{C}_{20}(t) = \hat{C}_2(t), \quad \hat{G}_1(t) = \hat{C}_{10}(t) + \hat{C}_{20}(t) G_0(t) - G_0(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

Таким образом,

$$\hat{u}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 - \exp(-t) \\ 0 & -1 \end{bmatrix} \hat{u}(t) + \begin{bmatrix} 1 & -\exp(-t) \\ 0 & \exp(-t) \end{bmatrix} \xi(t),$$

и следовательно, развязывающий закон управления имеет вид

$$u(t) = \hat{u}(t) + G_0(t) y(t).$$

Ереванский институт народного хозяйства

Վ. Կ. ԲՐՈՒՅԱՆ

Ոչ ստացիոնար համակարգերի համասեռ արձակումն ըստ էլի
հետադարձ կապերի կիրառման

Դիտարկվում է գծային ոչ ստացիոնար համակարգերի անցումային պրոցեսների արձակման խնդիրը հետադարձ կապերի օգնությամբ: Խնդրում պահանջվում է ընտրել այնպիսի կառավարման օրենք, որում իրադրոժվում է համակարգերի հակազդումների առանձնացում, այսինքն փակ համակարգերը ունենում են ֆունկցիոնալ լուծումների անկյունադժային մասրիցներ: Դիտարկվում է նաև բազմաշափ մուտքերով և ելքերով ֆիլտր, որը կասկածային եղանակով միացված է ուսումնասիրվող համակարգի հետ: Կազմաժող համակարգի անցումային պրոցեսների արձակման խնդրի լուծման համար ենթադրվում է, որ գծային համակարգի բոլոր ելքերը հանդիսանում են ֆիլտրի մուտքեր և այդ նկատառումով հաշվարկվում է կառավարման օրենքը, որը առանձնացնում է կազմաժող համակարգի անցումային պրոցեսները: Դիտարկվում է թվային օրինակ:

ЛИТЕРАТУРА — ԳՐԱԿԱՆՈՒԹՅՈՒՆ

- ¹ В. К. Брутян, Основные аспекты теории не прерывных марковских систем и ее приложения. Айкастан, Ереван, 1934. - ¹⁰ W. M. Wonham, SIAM J. Control, v. 2, № 13, p. 424-437 (1961). - ¹¹ E. Warren Michael, K. Mitter Sanjoy, Int. J. Contr., v. 21, № 2, p. 177-192 (1975). - ¹² N. Viswanadham, Int. J. Contr., v. 21, № 3, p. 451-463 (1975). - ¹³ Р. Е. Калман, М. Арбуз, П. Филб, Очерки по математической теории систем, Мир, М., 1971. - ¹⁴ А. И. Мороз, Курс теории систем, Высшая школа, М., 1987. - ¹⁵ В. К. Брутян, Автоматика и телемеханика, № 7, с. 51-61, 1980. - ¹⁶ В. К. Брутян, ДАН Армении, т. 22, № 4, с. 154-161 (1991). - ¹⁷ Л. Заде, Ч. Дезоер, Теория линейных систем, Наука, М., 1970. - ¹⁸ В. К. Брутян, Изв. АН СССР. Техн. кибернетика, № 6, с. 27-36, 1980.