

**МЕХАНИКА  
ТВЕРДОГО ТЕЛА  
№ 3 • 2005**

УДК 517.947.44

© 2005 г. А.В. КОРОСТЕЛЕВ, О.Н. ТУШЕВ

**К ЗАДАЧЕ ОПРЕДЕЛЕНИЯ ПАРАМЕТРИЧЕСКОЙ ЧУВСТВИТЕЛЬНОСТИ  
ДИНАМИЧЕСКИХ СИСТЕМ**

Одной из основных целей теории чувствительности динамических систем является определение функций чувствительности фазовых координат. Известным приемом, широко описанным в литературе, является дифференцирование системы уравнений движения по параметрам, чувствительность по которым анализируется. В результате образуются цепочно-связанные системы дифференциальных уравнений относительно функций чувствительности различного порядка. При большом их количестве задача становится слишком громоздкой и резко возрастает объем вычислений, в особенности, для функций чувствительности второго порядка. С другой стороны для инженерных приложений этот аппарат оказывается излишне информативным, поскольку в большинстве практических задач требуется определение чувствительности только некоторых фазовых координат и не по всем параметрам.

В настоящей статье предлагается подход, лишённый этого недостатка, т.к. не требует интегрирования цепочных систем дифференциальных уравнений. При этом в процессе вывода не делается никаких упрощающих допущений. В рассмотрение вводится вектор инвариантов – новых переменных, которые не зависят от функций чувствительности. При этом любая из них (первого или второго порядка) независимо друг от друга выражается в интегральной форме через указанные переменные. Для определения последних получена система линейных дифференциальных уравнений такой же размерности, что и вектор фазовых координат.

В настоящее время методы определения параметрической чувствительности динамических систем для различных классов задач в основном хорошо разработаны и широко освещены в литературе. Отметим только, например, работу [1], где подробно изложены методы нахождения функций чувствительности систем, описываемы обычными дифференциальными уравнениями.

Здесь развиваются результаты, представленные в [2] и полученные применительно к задачам идентификации. Использование подобного подхода в рассматриваемом классе задач представляет определенный теоретический интерес и позволяет существенно рационализировать процесс вычислений функций чувствительных фазовых координат.

Рассмотрим систему, движение которой описывается векторным дифференциальным уравнением

$$\dot{\mathbf{X}} = \mathbf{F}(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t), \quad \mathbf{X}(t_0, \mathbf{A}) = \mathbf{X}_0(\mathbf{A}) \quad (1)$$

где  $\mathbf{X} = (x_1, x_2, \dots, x_n)^T$  – вектор фазовых координат системы,  $\mathbf{F}(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t) = (f_1(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t), f_2(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t), \dots, f_n(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t))^T$  – вектор нелинейных функций,  $\mathbf{A} = (a_1, a_2, \dots, a_m)^T$  – вектор параметров.

Предполагается, что  $\mathbf{F}(\mathbf{X}, \mathbf{A}, t)$  и  $\mathbf{X}_0(\mathbf{A})$  являются однозначными функциями своих аргументов, а для системы (1) выполняются условия существования и единственности решения при допустимых значениях вектора  $\mathbf{A}$ .

Для дальнейших рассуждений необходимо, чтобы вектор фазовых координат в начальный момент времени  $t_0$  не зависел от вектора параметров  $\mathbf{A}$ . Для этого введем в рассмотрение новую переменную

$$\mathbf{Y} = \mathbf{X} - \mathbf{X}_0 \quad (2)$$

Подстановка (2) в (1) дает

$$\dot{\mathbf{Y}} = \mathbf{F}(\mathbf{Y} + \mathbf{X}_0, \mathbf{A}, t), \quad \mathbf{Y}(t_0) = 0 \quad (3)$$

или в скалярной интегральной форме

$$y_k = \int_{t_0}^{t_f} f_k(\mathbf{Y} + \mathbf{X}_0, \mathbf{A}, \tau) d\tau, \quad y_k(t_0) = 0 \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (4)$$

где  $y_k$  – элементы вектора  $\mathbf{Y}$ .

Таким образом, необходимо определить

$$\frac{dy_k}{da_j}, \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} \quad (k = 1, 2, \dots, n; \quad i, j = 1, 2, \dots, m)$$

через которые на основании (2) выражаются функции чувствительности фазовых координат  $x_k$ :

$$dx_k/da_j = dy_k/da_j + dx_{0k}/da_j$$

$$\frac{d^2 x_k}{da_i da_j} = \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} + \frac{d^2 x_{0k}}{da_i da_j}$$

где  $x_{0k}$  – элементы вектора  $\mathbf{X}_0$ .

Введем в рассмотрение некоторую  $b$ , под которой будем понимать любую фазовую координату (4).

$$b = \int_{t_0}^{t_f} h(\mathbf{Y} + \mathbf{X}_0, \mathbf{A}, \tau) d\tau \quad (5)$$

где  $h(\dots)$  – явная функция своих аргументов.

В дальнейшем используем обозначения Эйнштейна для сумм. Если буквенный индекс появляется дважды в одном и том же произведении, автоматически следует понимать, что осуществляется суммирование по этому индексу, например,  $c_{ij} d_i$  означает  $\sum_i c_{ij} d_i$ .

Продифференцировав (5) по  $a_j$ , получим

$$\frac{db}{da_j} = J_1 + \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{\partial h}{\partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_j} + \frac{\partial h}{\partial a_j} \right) dt \quad (6)$$

$$J_1 = \int_{t_0}^{t_f} \frac{\partial h}{\partial y_s} \frac{dy_s}{da_j} dt \quad (7)$$

Все производные в (6) и (7) могут быть найдены аналитически, за исключением  $dy_s/da_j$  в (7), прямое определение которых и связано с указанными выше трудностями.

Введем в рассмотрение новые переменные  $\lambda_k$  ( $k = 1, 2, \dots, n$ ) и запишем (7) в следующем виде:

$$J_1 = \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k \left( \frac{\partial f_k}{\partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial f_k}{\partial a_i} \right) d\tau \quad (8)$$

где все производные выражаются аналитически.

Продифференцировав (3) по  $a_j$  и перегруппировав члены левой и правой частей, получим

$$\frac{\partial f_k}{\partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_j} + \frac{\partial f_k}{\partial a_j} = \frac{d}{dt} \left( \frac{dy_k}{da_j} \right) - \frac{\partial f_k}{\partial y_s} \frac{dy_s}{da_j} \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (9)$$

Подставим (9) в (8), тогда

$$J_1 = \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k \frac{d}{d\tau} \left( \frac{dy_k}{da_j} \right) d\tau - \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k \frac{\partial f_k}{\partial y_s} \frac{dy_s}{da_j} d\tau \quad (10)$$

Проигнорировав первый член в (10) по частям и изменив немые индексы во втором, получим

$$J_1 = \left[ \lambda_k \frac{dy_k}{da_j} \right]_{t_0}^{t_f} - \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{d\lambda_k}{d\tau} + \lambda_s \frac{\partial f_s}{\partial y_k} \right) dy_k d\tau \quad (11)$$

Для того чтобы соотношения (7) и (11) были идентичны, необходимо выполнение условий

$$\left[ \lambda_k \frac{dy_k}{da_j} \right]_{t_0}^{t_f} = 0 \quad (12)$$

$$\frac{d\lambda_k}{dt} + \lambda_s \frac{\partial f_s}{\partial y_k} = -\frac{\partial h}{\partial y_k} \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (13)$$

Выполнение условия

$$\frac{dy_k}{da_j}(t_0) = 0$$

обеспечивает преобразование (2). Для удовлетворения равенства (11) необходимо, чтобы

$$\lambda_k(t_f) = 0 \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (14)$$

Выражение (14) следует рассматривать как начальное условие для интегрирования системы дифференцированных уравнений (13) относительно инвариантов  $\lambda_k$  в обратном времени от  $t_f$  до  $t_0$ . После их вычисления не представляет сложности, используя (8) и (6), определить любую функцию чувствительности  $db/da_j$  независимо от других. В результате  $n \times m$  уравнений чувствительности первого порядка можно заменить  $n$  сопряженными уравнениями (13).

Далее определим функции чувствительности второго порядка. Для этого продифференцируем соотношение (6) по параметру  $\alpha_i$ :

$$\begin{aligned} \frac{d^2 b}{da_i da_j} &= \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{\partial^2 h}{\partial y_c \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial y_c \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial y_c \partial a_i} \right) dy_c da_j d\tau + J_2 + \\ &+ \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{\partial^2 h}{\partial x_{0c} \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial x_{0c} \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial x_{0c} \partial a_i} \right) dx_{0c} da_j d\tau + \end{aligned} \quad (15)$$

$$\begin{aligned} &+ \int_{t_0}^{t_f} \frac{\partial h}{\partial x_{0c}} \frac{d^2 x_{0c}}{da_i da_j} d\tau + \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{\partial^2 h}{\partial a_j \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial a_j \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 h}{\partial a_i \partial a_j} \right) dt \\ J_2 &= \int_{t_0}^{t_f} \frac{\partial h}{\partial y_s} \frac{d^2 y_s}{da_i da_j} d\tau \end{aligned} \quad (16)$$

Трудности определения функций чувствительности второго порядка заключаются в присутствии в подынтегральном выражении (16) производных  $d^2 y_s / da_i da_j$ . Все остальные элементы соотношений (15) и (16) либо находятся аналитически, либо являются функциями чувствительности первого порядка.

После дифференцирования (9) и  $a_i$  и перестановки слагаемых, получим:

$$z_k(t) = \frac{d}{dt} \left( \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} \right) - \frac{\partial f_k}{\partial y_s} \frac{d^2 y_s}{da_i da_j} \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (17)$$

$$\begin{aligned} z_k(t) &= \left( \frac{\partial^2 f_k}{\partial y_c \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial y_c \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial y_c \partial a_i} \right) dy_c da_j + \\ &+ \left( \frac{\partial^2 f_k}{\partial x_{0c} \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial x_{0c} \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial x_{0c} \partial a_i} \right) dx_{0c} da_j + \\ &+ \frac{\partial f_k}{\partial x_{0c}} \frac{d^2 x_{0c}}{da_i da_j} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial a_j \partial y_s} \frac{dy_s}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial a_j \partial x_{0s}} \frac{dx_{0s}}{da_i} + \frac{\partial^2 f_k}{\partial a_j \partial a_i} \end{aligned}$$

Рассуждая аналогично, как и при вычислении коэффициентов чувствительности первого порядка, для  $J_2$  запишем следующее соотношение:

$$J_2 = \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k z_k(\tau) d\tau \quad (18)$$

где  $\lambda_k$  ( $k = 1, 2, \dots, n$ ) – новые переменные, введение которых имеет тот же смысл, что и при нахождении функций чувствительности первого порядка.

Подстановка (17) в (18) дает

$$J_2 = \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k \frac{d}{dt} \left( \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} \right) d\tau - \int_{t_0}^{t_f} \lambda_k \frac{\partial f_k}{\partial y_s} \frac{d^2 y_s}{da_i da_j} d\tau \quad (19)$$

Интегрируя первое слагаемое в (19) по частям и изменения во втором немые индексы, получим

$$J_2 = \left[ \lambda_k \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} \right]_{t_0}^{t_f} - \int_{t_0}^{t_f} \left( \frac{d\lambda_k}{d\tau} + \lambda_s \frac{\partial f_s}{\partial y_k} \right) \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} d\tau \quad (20)$$

Из требования идентичности правых частей выражений (18) и (20) имеем

$$\left[ \lambda_k \frac{d^2 y_k}{da_i da_j} \right]_{t_0}^{t_f} = 0 \quad (21)$$

$$\frac{d\lambda_k}{d\tau} + \lambda_s \frac{\partial f_s}{\partial y_k} = -\frac{\partial h}{\partial y_k} \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (22)$$

По той же самой причине, что и для условия (12) из соотношения (21) получается единственное начальное условие

$$\lambda_k(t_f) = 0 \quad (k = 1, 2, \dots, n) \quad (23)$$

для интегрирования системы (22) в обратном времени. В результате  $n \times 1/2m(m+1)$  уравнений чувствительности второго порядка заменяются на  $n$  сопряженных уравнений (22).

Сравнивая уравнения (13) и (22), видим, что они полностью идентичны, как и их начальные условия (14) и (23). Следовательно, для функций чувствительности различного порядка существует система инвариантов.

В реальных задачах чаще всего требуется вычисление функций чувствительности по времени, начиная с точки  $t_0$ . Вместе с тем при численной реализации прямое определение функций чувствительности, согласно полученным результатам, требует многократного вычисления  $\lambda_k(t) \forall k$  путем интегрирования системы уравнений (22) в обратном времени с текущими начальными условиями  $\lambda_k(t_f) = 0$ , где  $t_f = t_{u+1}$ ,  $t_{u+1} = t_u + \Delta t$  ( $u = 0, 1, \dots$ );  $\Delta t$  – шаг по времени.

Такой способ крайне неудобен, громоздок и по сути дела в вычислительном отношении сводит на нет преимущества, связанные с введением новых переменных. Линейность системы уравнений (22) позволяет избежать этого недостатка.

Согласно (8) и (18), требуется вычислить интегралы типа

$$J(t) = \int_{t_0}^t q_i(\tau) \lambda_i(\tau) d\tau \quad (24)$$

где под  $J$  понимаются интегралы  $J_1$  и  $J_2$ , а под  $q_i(\tau)$  – сомножители  $\lambda_i(\tau)$  в выражении (8) или (18).

Запишем систему неоднородных уравнений (22) в векторной форме и произведем ее преобразование к однородному виду путем расширения фазового пространства на единицу, дополнив (22) тривиальным скалярным уравнением

$$\lambda_{n+1}(\tau) = 0, \quad \lambda_{n+1}(t) = 1 \quad (25)$$

Тогда, рассматривая (22) и (25) совместно, можно записать

$$\tilde{\Lambda} = R\Lambda, \quad \Lambda(t) = \tilde{\Lambda} \quad (26)$$

где  $\Lambda = (\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_{n+1})^T$  – вектор столбец,  $\tilde{\Lambda} = (0, 0, \dots, 0, 1)^T$  – вектор начальных условий, заданных в точке  $t$ . Матрица  $R$  определяется следующим образом:

$$R = \begin{vmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial y_1} \frac{\partial f_2}{\partial y_1} & \cdots & \frac{\partial f_n}{\partial y_1} \frac{\partial h_1}{\partial y_1} \\ \frac{\partial f_1}{\partial y_2} \frac{\partial f_2}{\partial y_2} & \cdots & \frac{\partial f_n}{\partial y_2} \frac{\partial h_1}{\partial y_2} \\ \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ \frac{\partial f_1}{\partial y_n} \frac{\partial f_2}{\partial y_n} & \cdots & \frac{\partial f_n}{\partial y_n} \frac{\partial h_1}{\partial y_n} \\ 0 & 0 & \cdots & 0 & 0 \end{vmatrix}$$

Запишем (24) в следующем виде:

$$J(t) = \int_{t_0}^t Q(\tau) \Lambda(\tau) d\tau \quad (27)$$

где  $Q(\tau) = (q_1(\tau), q_2(\tau), \dots, q_n(\tau), 0)$  – вектор-строка.

Решение уравнения (26) запишем так.

$$\Lambda(t) = \Omega_\tau^t(R) \Lambda(\tau)$$

где  $\Omega_\tau^t(R)$  – фундаментальная матрица, вычисленная на интервале  $[\tau, t]$ .

Таким образом  $\tilde{\Lambda} = \Omega_\tau^t(R) \Lambda(\tau)$ . Тогда

$$\Lambda(t) = [\Omega_\tau^t(R)]^{-1} \tilde{\Lambda} \quad (28)$$

Подставив (28) в (27), получим

$$J(t) = N(t) \tilde{\Lambda} \quad (29)$$

$$N(t) = \int_{t_0}^t Q(\tau) [\Omega_\tau^t(R)]^{-1} d\tau$$

Для получения текущих значений  $J$  по времени от точки  $t_0$ , построим рекуррентную формулу связи  $J(t + \Delta t)$  и  $J(t)$ :

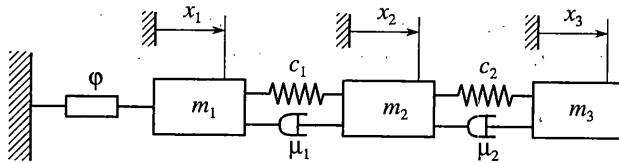
$$J(t + \Delta t) = N(t + \Delta t) \tilde{\Lambda}, \quad \Lambda(t + \Delta t) = \Lambda(t) = \tilde{\Lambda}$$

С использованием свойства обратной фундаментальной матрицы

$$[\Omega_\tau^{t+\Delta t}(R)]^{-1} = [\Omega_\tau^t(R)]^{-1} [\Omega_t^{t+\Delta t}(R)]^{-1} \quad (30)$$

можно записать

$$N(t + \Delta t) = \int_{t_0}^t Q(\tau) [\Omega_\tau^t(R)]^{-1} d\tau [\Omega_t^{t+\Delta t}(R)]^{-1} + \int_{t_0}^{t+\Delta t} Q(\tau) [\Omega_\tau^{t+\Delta t}(R)]^{-1} d\tau$$



Фиг. 1

или, с учетом малости интеграла  $[t, t + \Delta t]$ :

$$\mathbf{N}(t + \Delta t) = (\mathbf{N}(t) + \mathbf{Q}(t)\Delta t)[\Omega_t^{t+\Delta t}(\mathbf{R})]^{-1}$$

Обратная фундаментальная матрица может быть представлена в виде интегро-степенного ряда, который абсолютно и равномерно сходится в любой замкнутой части интервала  $[t_1, t_2]$  изменения аргумента  $t$ , если элементы матрицы  $R$  ограничены и имеют счетное множество разрывов [3]

$$[\Omega_{t_1}^{t_2}(\mathbf{R})]^{-1} = \mathbf{E} - \int_{t_1}^{t_2} \mathbf{R}(\tau_1) d\tau_1 - \int_{t_1}^{t_2} \mathbf{R}(\tau_2) \int_{t_1}^{\tau_2} \mathbf{R}(\tau_1) d\tau_1 d\tau_2 - \dots \quad (31)$$

Рассматривая разложение (31) на интервале времени  $[t, t + \Delta t]$  и ограничившись линейным приближением, получим следующее выражение

$$[\Omega_t^{t+\Delta t}(\mathbf{R})]^{-1} = \mathbf{E} - \mathbf{R}(t)\Delta t \quad (32)$$

которое удобно использовать при численной реализации. Результат можно уточнить, если учесть в (32) члены более высокого порядка, например, квадратичный  $\mathbf{R}^2(t)\Delta t^2/2$ .

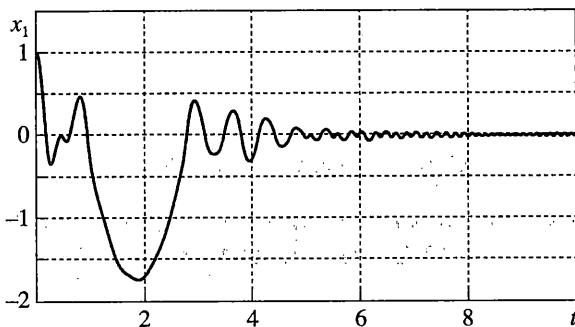
Заметим, что соотношение (30) с учетом (32) представляет собой рекуррентную формулу вычисления обратной фундаментальной матрицы путем перемножения обратных фундаментальных матриц подинтервалов, т.е.  $[\Omega_t^t(\mathbf{R})]^{-1}$  трактуется как мультиплективный интеграл [3].

В качестве примера рассмотрена задача определения функций чувствительности фазовых координат механической системы, изображенной на фиг. 1, где  $m_1, m_2, m_3$  – массы тел;  $c_1, c_2$  – коэффициенты упругости;  $\mu_1, \mu_2$  – коэффициенты вязкости демпфирующих элементов;  $\phi$  – нелинейный элемент, упругая и демпфирующая характеристики которого описываются соотношениями (33) и (34) соответственно

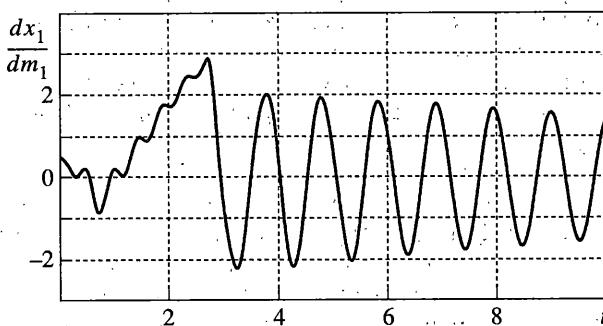
$$\phi(x) = \begin{cases} \text{sign}(x)(kx^{(0)} + a) & \text{при } x < -x^0, \quad x > x^0 \\ kx + \text{sign}(x)a & \text{при } -x^0 \leq x \leq x^0 \end{cases} \quad (33)$$

$$\phi(\dot{x}) = \begin{cases} \text{sign}(\dot{x})b(\dot{x}^0)^2 & \text{при } \dot{x} < -\dot{x}^0, \quad \dot{x} > \dot{x}^0 \\ \text{sign}(\dot{x})b(\dot{x})^2 & \text{при } -\dot{x}^0 \leq \dot{x} \leq \dot{x}^0 \end{cases} \quad (34)$$

В расчетах были приняты следующие значения параметров системы:  $m_1 = 10, m_2 = 4, m_3 = 2, c_1 = 1000, c_2 = 1500, \mu_1 = 10, \mu_2 = 3.5$ , параметров нелинейного элемента:  $k = 1000,$



Фиг. 2



Фиг. 3

$a = 500$ ,  $b = 1.5$ ,  $x^0 = 0.4$ ,  $\dot{x}^0 = 3$  и начальные значения фазовых координат:  $x_1(t_0) = 0.5$ ,  $x_2(t_0) = 0$ ,  $x_3(t_0) = 0$ .

Функции чувствительности вычислять по известной методике и предлагаемым способом. Результаты практически совпали.

На фиг. 2, 3 представлены результаты расчетов в виде временных диаграмм  $t$ [с] изменения фазовой координаты  $x_1$  и коэффициента чувствительности координаты  $x_1$  по параметру  $m_1$  соответственно.

#### СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Розенвассер Е.Н., Юсупов Р.М. Чувствительность систем автоматического управления. Л.: Энергия, 1969. 208 с.
2. Спиди К., Браун Р., Гудвин Дж. Теория управления. М.: Мир, 1973. 248 с.
3. Гантмахер Ф.Р. Теория матриц. М.: Наука, 1967. 576 с.

Москва

Поступила в редакцию  
3.07.2003