

УДК 531.381

© 2005 г. И.А. МУХАМЕТЗЯНОВ

ОБ ИНВАРИАНТНОСТИ И ОПТИМАЛЬНОЙ СТАБИЛИЗАЦИИ ПРЕСЛЕДУЮЩЕГО ДВИЖЕНИЯ МАНИПУЛЯТОРА

Предлагается алгоритм построения вектора оптимального управления и матрицы распределения случайных возмущений между каналами управления, при которых программное многообразие ориентации преследующего манипулятора, расположенного на подвижном основании, и качество стабилизации этого многообразия являются инвариантными к этим возмущениям.

1. Постановка задачи. Рассмотрим манипулятор на подвижном основании, состоящий из цепочки n пар тел T'_v, T''_v ($v = 1, 2, \dots, n$), в которой T'_v вращается относительно тела T''_{v-1} предыдущей пары вокруг цилиндрического шарнира O_{v-1} , а T''_v перемещается относительно T'_v по заданной направляющей, совпадающей с единичным вектором i_v . Введем обозначения

$$I_v = O_{v-1}D_v, \quad s_v = D_vO_v$$

где D_v – начало отсчета s_v -го перемещения тела T''_v относительно T'_v . Заметим, что $|I_v|$ – постоянные.

В точку O_n последнего тела T''_n поместим центр схвата, а плоскость схвата зададим плоскостью ортогональных единичных векторов e_1, e_2 , связанных со схватом.

Положение тела – основания манипулятора относительно неподвижной системы координат $o\eta\zeta$ определяется законом движения $r_0(t)$ точки O_0 крепления первого шарнира манипулятора к основанию и тремя углами Эйлера, которые будем считать известными функциями от времени. Вектор угловой скорости основания обозначим через $\omega_0(t)$.

Будем считать, что вращение тел T'_v вокруг шарниров O_{v-1} и перемещения тел T''_v относительно T'_v осуществляются двигателями, помещенными со своими редукторами в точках O_{v-1}, D_v .

Следовательно, управление манипулятором осуществляется $2n$ двигателями.

В программу движения схвата заложим два требования: движение центра схвата O_n должно происходить по кривой погони за преследуемой точкой M при ее движении по произвольному закону; а одна ось схвата с ортом e_3 , ортогональным к e_1 и e_2 , должна занимать положение по прямой O_nM , т.е.

$$e_i \cdot v = 0, \quad e_i \cdot e_0 = 0 \quad (i = 1, 2) \quad (1.1)$$

где e_0 – орт вектора O_nM ; v – вектор абсолютной скорости точки O_n схвата, \cdot – знак скалярного произведения.

Если вектор O_0O_n выразить через векторы I_v и s_v , то первое из условий (1.1) примет вид

$$\left[\dot{r}_0(t) + \sum_{v=1}^n (\dot{I}_v + \dot{s}_v) \right] \cdot e_i = 0 \quad (i = 1, 2) \quad (1.2)$$

Движения манипулятора зададим уравнениями Лагранжа

$$\frac{d}{dt} \frac{\partial T}{\partial \dot{x}} - \frac{\partial T}{\partial x} = Q - C\dot{x} + M_0 u + R_0 \delta \quad (1.3)$$

где x – $2n$ -мерный вектор обобщенных координат – углов поворотов φ_v вокруг шарниров и перемещений s_v ; u – r -мерный вектор управляющих сигналов; R_0 – $(2n \times s)$ – матрица распределения s -мерных векторов δ возмущений между каналами; Q – вектор обобщенных сил тяжести и других неуправляющих сил, T – кинетическая энергия манипулятора

$$T = 1/2 \dot{x}^T A_0(x, t) \dot{x} + b^T(x, t) \dot{x} + b_0(x, t)$$

$$C = \text{diag}(c_1 k_1^2, c_2 k_2^2, \dots, c_{2n} k_{2n}^2), \quad M_0 = ka, \quad R_0 = k\gamma$$

c_v – коэффициенты сопротивления на валу двигателей, k_v – передаточные числа редукторов, a – $(2n \times r)$ -матрица коэффициентов пропорциональности между управляющими моментами двигателей и управляющими сигналами u_v ; $k = \text{diag}(k_1, k_2, \dots, k_{2n})$, γ – $(2n \times s)$ -матрица ($r \leq 2n$; $s < 2n - 4$).

Уравнение (1.3) можно представить в виде

$$A_0(x, t) \ddot{x} = B_0(\dot{x}, x, t) + M_0 u + R_0 \delta \quad (1.4)$$

$$B_0 = \frac{1}{2} \dot{x}^T \frac{\partial A_0}{\partial x} \dot{x} + \left(-\frac{dA_0}{dt} + \frac{\partial b}{\partial x} - C \right) \dot{x} - \frac{db}{dt} + \frac{\partial b_0}{\partial x} + Q$$

Требования (1.1) с учетом (1.2) представим в виде двух многообразий

$$\omega_1(x, t) = 0, \quad \omega_2(x, \dot{x}, t) = 0 \quad (1.5)$$

где ω_1, ω_2 – двумерные векторы с элементами

$$\omega_1^i = e_i^T e_0, \quad \omega_2^i = e_i^T \left[\sum_{v=1}^n (\dot{I}_v + \dot{s}_v) + \dot{r}_0(t) \right] \quad (i = 1, 2)$$

Теперь задачу можно сформулировать следующим образом: построить выражения вектора u и матрицы R_0 так, чтобы многообразие (1.5) было асимптотически устойчивым “в большом” при начальных условиях $v_0 \cdot e_3 > 0, e_3 \cdot e_0 > 0$ интегральным многообразием системы (1.4) с оптимальным качеством переходного процесса при любых ограниченных векторах случайных возмущений δ .

2. Построение алгоритма управления. Дифференцируя по времени в силу (1.4) первое уравнение (1.5) два раза, а второе – один раз с использованием известных формул Пуассона, будем иметь

$$\dot{I}_v = \left(\omega_0 + \sum_{\eta=1}^v \omega'_\eta \right) \times I_v, \quad \dot{e}_i = \left(\omega_0 + \sum_{\eta=1}^n \omega'_\eta \right) \times e_i$$

$$\dot{i}_v = \left(\omega_0 + \sum_{\eta=1}^v \omega'_\eta \right) \times i_v \quad \text{и} \quad \dot{s}_v = \dot{s}_v i_v + s_v \dot{i}_v$$

где $\omega'_\eta = \dot{x}_\eta j_\eta$; j_η – орты векторов ω'_η . В результате получим

$$\ddot{\omega}_1 = B_1(\dot{x}, x, t) + A_1^T M(\dot{x}, x, t) u + A_1^T R(\dot{x}, x, t) \delta$$

$$\ddot{\omega}_2 = K_1(\dot{x}, x, t) + A_2^T M(\dot{x}, x, t) u + A_2^T R(\dot{x}, x, t) \delta \quad (2.1)$$

Здесь $A_1^T, A_2^T - (2 \times 2n)$ -матрицы соответственно с элементами

$$a_{iv}^{(1)} = (\mathbf{j}_v \times \mathbf{e}_i)^T \mathbf{e}_0, \quad a_{i,n+v}^{(1)} = 0 \quad (i = 1, 2; v = 1, 2, \dots, n)$$

$$a_{iv}^{(2)} = \left[\mathbf{j}_v \times \sum_{\eta=v}^n (\mathbf{I}_\eta + \mathbf{s}_\eta) \right]^T \mathbf{e}_i, \quad a_{i,n+v}^{(2)} = \mathbf{i}_v^T \mathbf{e}_i \quad (i = 1, 2; v = 1, 2, \dots, n)$$

$$B_1 = A_1^T A_0^{-1} B_0 + A_1^T \dot{x} + \dot{C}_1, \quad K_1 = A_2^T A_0^{-1} B_0 + A_2^T \dot{x} + \dot{C}_2$$

где C_1, C_2 – векторы соответственно с элементами

$$c_1^{(i)} = (\boldsymbol{\omega}_0 \times \mathbf{e}_i)^T \mathbf{e}_0 + \mathbf{e}_i^T \dot{\mathbf{e}}_0, \quad c_2^{(i)} = \left[\dot{\mathbf{r}}_0(t) + \sum_{v=1}^n \boldsymbol{\omega}_0 \times (\mathbf{I}_v + \mathbf{s}_v) \right]^T \mathbf{e}_i \quad (i = 1, 2) \quad (2.2)$$

$$M = A_0^{-1} M_0, \quad R = A_0^{-1} R_0$$

Если бы матрицы A_1^T, A_2^T были ортогональными к $R(\dot{x}, x, t)$, то имело бы место

$$A_i^T R(\dot{x}, x, t) = 0 \quad (i = 1, 2) \quad (2.3)$$

При этом, как видно из (2.1), значения $\dot{\omega}_1, \dot{\omega}_2$ в каждой изображающей точке x, \dot{x}, t не зависели бы от вектора возмущения δ .

В этом случае задача определения управления u была бы решена, например, по методу, предложенному в [1], где построен вектор управления u , обеспечивающий интегральность многообразия (1.5) и его асимптотическую стабилизацию, в виде

$$u = \Omega_0^T (\Omega_0 \Omega_0^T)^{-1} Q \quad (2.4)$$

$$Q = \begin{Bmatrix} Q_1 \\ Q_2 \end{Bmatrix}, \quad \Omega_0 = \begin{Bmatrix} AA_1^T M \\ NA_2^T M \end{Bmatrix}$$

$$Q_1 = -Dy - F_1 \omega_1 - AB_1 - A \left(\frac{\partial f}{\partial \omega_1} \right)^T y + A \left[\left(\frac{\partial f}{\partial \omega_1} \right)^T f + \frac{\partial f}{\partial t} \right] - \frac{1}{2} \frac{dA}{dt} y \quad (2.5)$$

$$Q_2 = -NK_1 - \frac{1}{2} \frac{dN}{dt} \omega_2 - F_2 \omega_2$$

где D, F_1, F_2, A, N – произвольно выбираемые определенно-положительные, симметрические матрицы с ограниченными, непрерывными и непрерывно дифференцируемыми элементами; $f(\omega_1, t)$ – произвольная $2n$ -мерная вектор-функция с ограниченными, непрерывными и непрерывно дифференцируемыми элементами, обладающая свойством $f(0, t) = 0$ и допускающая бесконечно малый высший предел по модулю; $y = \dot{\omega}_1 - f(\omega_1, t)$.

Возможно также повышение качества переходного процесса путем введения в правую часть системы (1.3) дополнительной составляющей $\tilde{M}_0(\dot{x}, x, t)\tilde{y}$, где $\tilde{M}_0 - (n \times r)$ -матрица, $\tilde{y} - r$ -мерный вектор оптимального управления. В этом случае в правые час-

ти уравнений (2.1) добавляются соответственно члены $A_1^T \tilde{M}(\dot{x}, x, t) \tilde{u}$ и $A_2^T \tilde{M}(\dot{x}, x, t) \tilde{u}$, где $\tilde{M} = A_0^{-1} \tilde{M}_0$.

Умножая (2.1) на матрицы $A(x, t)$, $N(x, t)$ с учетом (2.4) и добавленных членов $A_i^T \tilde{M}$, получим

$$\begin{aligned} A(x, t) \dot{\omega}_1 &= B(\dot{x}, x, t) + Q_1 + \tilde{M}_1 \tilde{u}, & \tilde{M}_1 &= AA_1^T \tilde{M} \\ N(x, t) \dot{\omega}_2 &= K(\dot{x}, x, t) + Q_2 + \tilde{M}_2 \tilde{u}, & \tilde{M}_2 &= NA_2^T \tilde{M} \\ B &= AB_1, & K &= NK_1 \end{aligned} \quad (2.6)$$

Умножая первое уравнение скалярно на вектор y , а второе на вектор ω_2 , затем складывая, получим

$$\frac{1}{2} \frac{dV}{dt} = \dot{V} + \tilde{u}^T \tilde{M}_1^T y + \tilde{u}^T \tilde{M}_2^T \omega_2 \quad (2.7)$$

$$V = \omega_2^T N \omega_2 + y^T A y + \omega_1^T F_1 \omega_1 \quad (2.8)$$

$$\dot{V} = -y^T D y + \left(f^T F_1 + \omega_1^T \frac{F_1}{2} \right) \omega_1 - \omega_2^T F_2 \omega_2$$

Заметим, что функция \dot{V} является производной по времени функции V для системы (2.6) при $\tilde{u} = 0$. Следовательно, она является определенно-отрицательной, достигнутой выбором f и F_1 [1].

Введение управления \tilde{u} должно улучшать качество переходного процесса. С этой целью ищем такое $\tilde{u} = \tilde{u}^0$, при котором правая часть (2.7) имеет вид [2]:

$$-W^0(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, \tilde{u}, t) = -F(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, t) - \tilde{u}^T \tilde{R}(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, t) \tilde{u} \quad (2.9)$$

а функционал

$$J = \int_{t_0}^{\infty} W^0(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, \tilde{u}^0) dt \quad (2.10)$$

имеет минимальное значение на решениях (2.6). Заметим, что искомая функция $F(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, t)$ должна быть неотрицательной, а $(r \times r)$ -матрица $\tilde{R}(\dot{\omega}_1, \omega_1, \omega_2, t)$ задается симметрической и определенно-положительной. Для нахождения функции F и вектора \tilde{u}^0 , следуя [3], введем функцию вида

$$B^0(V, \omega, \tilde{u}) = \dot{V} + \tilde{u}^T (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2) + F + \tilde{u}^T \tilde{R} \tilde{u} \quad (2.11)$$

При $\tilde{u} = \tilde{u}^0$ величина B^0 должна иметь минимум и обращаться при этом в нуль [3]. Следовательно, дифференцируя правую часть (2.11) по \tilde{u} и приравнявая результат к нулю, получим

$$\tilde{u}^0 = -\tilde{R}^{-1} (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2) / 2 \quad (2.12)$$

Из условия $B^0 = 0$ определим функцию

$$F = -\dot{V} + (y^T \tilde{M}_1 + \omega_2^T \tilde{M}_2) \tilde{R}^{-1} (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2) / 4 \quad (2.13)$$

При значениях (2.8), (2.9), (2.12), (2.13) уравнение (2.7) имеет следующий вид:

$$\frac{1}{2} \frac{dV}{dt} = -W^0, \quad -W^0 = \dot{V} - \frac{1}{2} (y^T \tilde{M}_1 + \omega_2^T \tilde{M}_2) \tilde{R}^{-1} (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2) \quad (2.14)$$

Если не потребовать минимальности функционала (2.10), то функцию F в (2.11) можно выбрать не только в виде (2.13), а в любом другом виде, удовлетворяющем неравенству

$$0 \leq F \leq -\dot{V} + (y^T \tilde{M}_1 + \omega_2^T \tilde{M}_2) \tilde{R}^{-1} (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2) / 4$$

При этом достигается гарантированная оценка качества управления вида [4]:

$$\int_{t_0}^{\infty} \dot{W}^0(\omega_1, \dot{\omega}_1, \omega_2, t, \tilde{u}^0) dt \leq \frac{1}{2} (\omega_{20}^T N \omega_{20} + \omega_{10}^T F_1 \omega_{10} + y_0^T A y_0)$$

Так как система (2.6) при $\tilde{u} \equiv 0$ удовлетворяет строгому неравенству $\dot{V} < 0$ при всех $\omega_1 \neq 0$, $\dot{\omega}_1 \neq 0$, $\omega_2 \neq 0$, то показатель качества переходного процесса при $\tilde{u} = 0$ имеет значение

$$\int_{t_0}^{\infty} -\dot{V} dt = \frac{1}{2} (y_0^T A y_0 + \omega_{20}^T N \omega_{20} + \omega_{10}^T F_1 \omega_{10})$$

Как видно из (2.14), при введении оптимального управления (2.12) значение интеграла качества, несмотря на увеличение подынтегрального выражения на величину $1/2(y^T \tilde{M}_1 + \omega_2^T \tilde{M}_2) \tilde{R}^{-1} (\tilde{M}_1^T y + \tilde{M}_2^T \omega_2)$, остается неизменным, тем самым улучшается качество переходного процесса.

Заметим, что при необходимости можно построить релейное управление по алгоритму, приведенному в разделе 4 работы [1].

Таким образом, решение поставленной задачи сводится к нахождению множества матриц R , удовлетворяющих условию (2.3).

Общий способ построения таких матриц приведен ниже. А здесь ограничимся лишь одним частным подходом к выбору R .

Пусть $s = 1$. При этом матрица R является вектором-столбцом с элементами R_η ($\eta = 1, 2, \dots, 2n$). В этом случае условие инвариантности (2.3) выполняется при

$$\sum_{v=1}^n R_v \mathbf{j}_v = \lambda_1 \mathbf{e}_0 \quad (2.15)$$

$$\sum_{v=1}^n \left[R_v \mathbf{j}_v \times \sum_{\eta=v}^n (\mathbf{I}_\eta + \mathbf{s}_\eta) + R_{n+v} \mathbf{i}_v \right] = \lambda_2 \mathbf{e}_3$$

где λ_1, λ_2 – произвольные скалярные величины.

Скалярно умножая эти векторные равенства на орты \mathbf{k}_i системы $o\phi\eta\zeta$, получим

$$\tilde{\Omega}^T R = \tilde{Q}, \quad \tilde{Q} = \begin{Bmatrix} \lambda_1 (\mathbf{e}_0^T \mathbf{k}_i) \\ \lambda_2 (\mathbf{e}_3^T \mathbf{k}_i) \end{Bmatrix} \quad (i = 1, 2, 3) \quad (2.16)$$

$$\tilde{\Omega}_{iv} = \mathbf{k}_i^T \mathbf{j}_v, \quad \tilde{\Omega}_{i, n+v} = 0 \quad (i = 1, 2, 3; v = 1, 2, \dots, n)$$

$$\tilde{\Omega}_{3+i, v} = \mathbf{k}_i^T \left[\mathbf{j}_v \times \sum_{\eta=v}^n (\mathbf{I}_\eta + \mathbf{s}_\eta) \right], \quad \tilde{\Omega}_{3+i, n+v} = \mathbf{k}_i^T \mathbf{i}_v$$

Если потребовать минимальности евклидовой нормы вектора R при заданных значениях λ_1, λ_2 , то решение уравнения (2.16) получим в виде [1]:

$$R = \Omega(\Omega^T \Omega)^{-1} \tilde{Q} \quad (2.17)$$

Таким образом, искомый вектор R может быть выбран в виде (2.17), а вектор R_0 , входящий в уравнения (1.3) и (1.4), в виде $R_0 = A_0 R$.

В заключение заметим, что соответствующим выбором множителя λ_2 можно изменить величину скорости преследования, а выбор множителя λ_1 дает возможность добиться изменения угловой скорости вращения схвата вокруг вектора e_0 .

3. Общий метод построения множества матриц R . Искомые матрицы R , удовлетворяющие условию (2.3), обозначим через R_τ . Для нахождения R_τ выберем матрицу R произвольно и из вектора $U = R\delta$ выделим составляющую $U_\tau = R_\tau \delta$.

Итак, вектор $U = R\delta$ разложим на две составляющие: U_n , лежащую в подпространстве, натянутом на векторы-столбцы матриц A_1, A_2 и U_τ , лежащую в ортогональном дополнении к этому подпространству. Если определить U_n , то U_τ найдется как разность

$$U_\tau = U - U_n \quad (3.1)$$

Введем матрицу $\Omega = \|A_1, A_2\|$. Вектор U_n как вектор, лежащий в подпространстве, натянутом на векторы-столбцы матрицы Ω , можно представить в виде линейной комбинации этих векторов-столбцов $U_n = \Omega \lambda$, $\lambda = (\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T U$, где λ – вектор, определяемый из равенства скалярных произведений векторов-столбцов матрицы Ω на векторы U_n и U ($\Omega^T U_n = \Omega^T U$).

Следовательно, U_n имеет вид $U_n = \Omega(\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T U$. Подставляя это выражение в (3.1), получим

$$U_\tau = [E - \Omega(\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T] U$$

где E – единичная матрица.

Подставляя в это равенство выражения $U_\tau = R_\tau \delta$, $U = R\delta$, получим

$$R_\tau \delta = [E - \Omega(\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T] R \delta$$

Следовательно, искомые матрицы R_τ выражаются в виде

$$R_\tau = [E - \Omega(\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T] R \quad (3.2)$$

где R – произвольно выбираемые матрицы.

Заметим, что произведение Ω^T и матриц (3.2):

$$\Omega^T R_\tau = [\Omega^T - \Omega^T \Omega (\Omega^T \Omega)^{-1} \Omega^T] R$$

дает результат $\Omega^T R_\tau = 0$, соответствующий условию (2.3).

Искомое множество матриц R_0 , согласно обозначению (2.2), определяется в виде $R_0 = A_0 R_\tau$.

Замечание 1. При возможности управления основанием манипуляторов в число обобщенных координат системы можно вводить три угла Эйлера и три координаты точки O_0 основания, а в число обобщенных сил управления – три проекции главного вектора сил управления основанием на оси неподвижной системы координат $o\phi\zeta$ и три проекции главного момента управляющих оснований сил на оси связанной с основанием системы координат с началом в точке O_0 . При этом кинетическая энергия системы не будет зависеть от времени явно и будет иметь структуру в виде квадратичной формы от обобщенных скоростей. Эти факторы не влияют на методику решения рассмотренной задачи.

Замечание 2. Случайные возмущения δ могут иметь случайные амплитуды и частоты. Если их вводить искусственно, то их желательно ограничить по модулю, так как при их действии, несмотря на выполнение программы (1.1) в установившемся режиме, звенья манипулятора будут испытывать вибрации случайного характера в виде поворотов вокруг шарниров и вдоль направляющих в разных направлениях. Такие вибрации могут оказаться полезными, так как они снимают трение застоя в шарнирах и направляющих, а также могут служить как фактор стряхивания вредной пыли со звеньев при работе манипулятора в неблагоприятной среде.

Следовательно, в ряде случаев искусственное введение в систему случайных возмущений может оказаться полезным.

Работа выполнена при финансовой поддержке Российского фонда фундаментальных исследований (05-01-00432).

СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

1. Мухаметзянов И.А. Построение систем с асимптотически устойчивыми программными связями // ПММ. 2001. Т. 65. Вып. 5. С. 822–830.
2. Румянцев В.В. Об оптимальной стабилизации управляемых систем // ПММ. 1970. Т. 34. Вып. 3. С. 440–456.
3. Красовский Н.Н. Проблемы стабилизации управляемых движений // Малкин И.Г. Теория устойчивости движения. Дополнение 4. М.: Наука, 1966. С. 475–514.
4. Андреев А.С., Безгласный С.П. О стабилизации управляемых систем с гарантированной оценкой качества управления // ПММ. 1997. Т. 61. Вып. 1. С. 44–51.

Москва

Поступила в редакцию
22.05.2003