

## ВОССТАНОВЛЕНИЕ ВОЗМУЩЕНИЙ В ДИНАМИЧЕСКОЙ СИСТЕМЕ С ЗАДАННОЙ ТОЧНОСТЬЮ

к.т.н. В.И. Кортунов  
(представил д.т.н., проф. В.М. Илюшко)

Решается задача структурного синтеза фильтров восстановления неконтролируемых возмущений с заданной точностью. Фильтр имеет ступенчатую вычислительную схему для обеспечения заданной динамической точности восстановления вектора состояния и возмущения. Доказаны условия сходимости вычислительной схемы.

### Введение

Оценивание векторов состояния и возмущения используется в различных технических задачах – управления по вектору состояния, компенсационного управления по восстановленному вектору возмущения или робастного управления, контроля и диагностике технического состояния оборудования, наблюдения не измеряемых величин и др.

Оценивание детерминированных неконтролируемых возмущений в линейной динамической системе в дальнейшем будем называть восстановлением возмущений. Задача восстановления имеет различное решение в зависимости от имеющейся априорной информации, критерия оценивания и требуемых качественных показателей восстановления, определяемых спектром матрицы состояния фильтра.

При наличии априорной информации в форме модели возмущений или формирующего фильтра задача восстановления может решаться за счет расширения фазового вектора оценивания [1,2], а при отсутствии априорных данных подходящим способом является метод обратных динамических моделей [3,4]. Однако метод обратных динамических моделей обладает недостатками, связанными со структурной вырожденностью при некоторых соотношениях числа входных и выходных переменных и, соответственно, отсутствием возможности параметризации фильтров наблюдения [4]. Переход в этом случае к регуляризованному фильтру восстановления возмущений может не обеспечить заданной точности решения задачи.

Предлагается синтезировать фильтр восстановления неконтролируемых возмущений в линейной динамической системе выбором настраиваемой матрицы и многоступенчатой вычислительной схемы фильтра.

### Постановка задачи восстановления возмущений с заданной точностью

Пусть динамическая система представлена матричным дифференци-

альным уравнением:

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}}(t) &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}_u\mathbf{u}(t) + \mathbf{B}_v\mathbf{v}(t); \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}_u\mathbf{u}(t) + \mathbf{D}_v\mathbf{v}(t),\end{aligned}\quad (1)$$

где  $\mathbf{x}(t) \in \mathbf{R}^n$  – вектор состояния;  $\mathbf{u}(t) \in \mathbf{R}^m$  – вектор управления;  $\mathbf{y}(t) \in \mathbf{R}^l$  – вектор наблюдения;  $\mathbf{v}(t) \in \mathbf{R}^p$  – вектор неконтролируемых возмущений;  $\mathbf{A}, \mathbf{B}_u, \mathbf{B}_v, \mathbf{C}, \mathbf{D}_u, \mathbf{D}_v$  – матрицы состояния, управления и наблюдения соответствующей размерности.

Для обеспечения заданной точности восстановления возмущений на этапе проектирования необходимо задаться начальной априорной информацией о возмущениях в форме временных функций или спектральных характеристик. Считаем, что определена верхняя оценка спектральной плотности энергии сигнала возмущения  $\mathbf{S}_v(\omega) = \mathbf{V}^T(-j\omega)\mathbf{V}(j\omega)$ , где  $\mathbf{V}(s)$  - преобразование Лапласа от  $\mathbf{v}(t)$ ,  $s$  - переменная Лапласа.

Требуется синтезировать фильтр восстановления возмущений с заданной степенью точности

$$\|\hat{\mathbf{v}}(s) - \mathbf{V}(s)\|_{\mathbf{H}^2} \leq \varepsilon_v, \quad (2)$$

где  $\hat{\mathbf{v}}(t)$  - оценка возмущения;  $\varepsilon_v$  - точность восстановления возмущений, норма вектора [6]

$$\|\mathbf{V}(s)\|_{\mathbf{H}^2} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \text{tr} \mathbf{S}_v(\omega) d\omega.$$

Условие (2) при представлении оценки  $\hat{\mathbf{v}}(s) = \mathbf{W}_{\hat{\mathbf{v}}/v}(s)\mathbf{V}(s)$  можно заменить условием

$$\|\mathbf{I}_p - \mathbf{W}_{\hat{\mathbf{v}}/v}(s)\|_{\mathbf{H}^\infty} \leq \varepsilon_w, \quad (3)$$

где  $\mathbf{I}_p$  - единичная матрица размера  $p$ ;  $\mathbf{W}_{\hat{\mathbf{v}}/v}(s)$  - матричная передаточная функция по оценке возмущения устойчивого фильтра;  $\varepsilon_w$  - скаляр, характеризующий точность оценивания. Норма матричной передаточной функции в выражении (3)  $\|\mathbf{W}(s)\|_{\mathbf{H}^\infty}$  определяется как норма пространства Харди [6]:

$$\|W(s)\|_{H^\infty} = \sup_{\omega} \sigma_{\max} [W(j\omega)], \quad (4)$$

где  $\sigma_{\max} [W(j\omega)] = \lambda_{\max}^{1/2} [W^T(j\omega)W(-j\omega)]$  - максимальное сингулярное число матрицы.

Условие (3) считаем критерием синтеза фильтра восстановления возмущений.

### Синтез фильтра восстановления возмущений

Оценку вектора возмущений получим по следующей вложенной вычислительной схеме.

На первом шаге схемы сформируем оценку вектора состояния для системы (1) с помощью фильтра Люенбергера [2] :

$$\begin{aligned} \dot{\hat{x}}_1(t) &= A\hat{x}_1(t) + L(y(t) - \hat{y}_1(t)) + B_u u(t); \\ \hat{y}_1(t) &= C\hat{x}_1(t) + D_u u(t), \end{aligned} \quad (5)$$

где  $\hat{x}_1(t) \in \mathbf{R}^n$  – вектор оценки состояния;  $\hat{y}_1(t) \in \mathbf{R}^l$  – вектор оценки параметров наблюдения;  $L$  – настраиваемая матрица.

Получим для фильтра (5) уравнения ошибки оценивания вычитанием систем (1) и (5):

$$\begin{aligned} \Delta \dot{x}_1(t) &= (A - LC)\Delta x_1(t) + (B_v - LD_v)v(t); \\ \Delta y_1(t) &= C\Delta x_1(t) + D_v v(t), \end{aligned} \quad (6)$$

где  $\Delta x_1(t) = x(t) - \hat{x}_1(t)$  - ошибка вектора оценки состояния. Оценку возмущения первого шага получим из уравнения наблюдения

$$\hat{v}_1(t) = D_v^+ (y(t) - C\hat{x}_1(t) - D_u u(t)), \quad (7)$$

где  $D_v^+$  – псевдообратная матрица по Муру - Пенроузу [5].

Оценка (7) существует, если  $D_v \neq 0$ , что для непрерывных систем выполняется нечасто. Однако, реализация фильтров наблюдения осуществляется в дискретном виде и полученные результаты можно использовать для дискретных систем, для которых матрица  $D_v$  определяется типом экстраполятора, и условие  $D_v \neq 0$  может выполняться.

Для многомерной системы (6) в форме «вход-выход» можно записать:

$$\begin{aligned}\Delta X_1(s) &= W_{\Delta x/v}(s) V(s) + W_{\Delta x_1^0}(s) \Delta x_1^0; \\ \Delta V_1(s) &= -D_v^+ C \Delta X_1(s),\end{aligned}\tag{8}$$

где  $W_{\Delta x/v}(s) = (Is - A - LC)^{-1} (B_v - LD_v)$ ,  $W_{\Delta x_1^0}(s) = (Is - A - LC)^{-1}$  - многомерные передаточные функции (МПФ) по соответствующим сигналам.

Величина ошибки оценки возмущений определяется свойством МПФ, параметризация которых обеспечивается матрицей  $L$ , входящей в числитель и знаменатель МПФ. Противоречивость в выборе  $L$  по критерию точности заключается в том, что с одной стороны необходимо выбрать матрицу для обеспечения динамических показателей фильтра, что определяется характеристическим полиномом фильтра или знаменателем МПФ, а с другой стороны, необходимо обеспечить выполнения условия независимости ошибки оценки от сигнала возмущения, т.е. выполнение матричного равенства

$$B_v - LD_v = 0.\tag{9}$$

В общем виде решение матричного уравнения можно представить [5]:

$$L = B_v D_v^+ + L_0 (I - D_v D_v^+),\tag{10}$$

где  $L_0$  - произвольная матрица. Поскольку матрица вида (10) удовлетворяет матричному равенству (9), то функция с нечеткой логикой (ФНЛ) с такой матрицей соответствует восстановлению возмущений при неизвестных входных сигналах или реализует обратную динамическую модель [4]. В этом случае при определенном соотношении числа входных и выходных переменных, когда  $l \leq p$  и  $D_v^+ = D_v^T (D_v D_v^T)^{-1}$ , отсутствует параметризация фильтра, так как  $L = B_v D_v^+$ . Для обеспечения запаса устойчивости фильтра и уменьшения влияния начальных условий можно провести регуляризацию фильтра, которая может не гарантировать заданной точности восстановления возмущений.

Предположим, что на первом шаге схемы проектирования произведен выбор матрицы  $L$  из условия обеспечения запаса устойчивости или динамических показателей фильтра, когда собственные значения матрицы состояния фильтра находится в желаемой области  $\lambda\{A - LC\} \in \Lambda^*$ , а требование по точности (2) или (3) не выполняется.

Синтезируем фильтр восстановления возмущений на втором уровне схемы с учетом результатов первого. Тогда уравнения фильтра запишутся в виде:

$$\begin{aligned}
\dot{\hat{\mathbf{x}}}_2(\mathbf{t}) &= \mathbf{A}\hat{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t}) + \mathbf{L}(\mathbf{y}(\mathbf{t}) - \hat{\mathbf{y}}_2(\mathbf{t})) + \mathbf{B}_u\mathbf{u}(\mathbf{t}) + \mathbf{B}_v\hat{\mathbf{v}}_1(\mathbf{t}); \\
\hat{\mathbf{y}}_2(\mathbf{t}) &= \mathbf{C}\hat{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t}) + \mathbf{D}_u\mathbf{u}(\mathbf{t}) + \mathbf{D}_v\hat{\mathbf{v}}_1(\mathbf{t}); \\
\hat{\mathbf{v}}_2(\mathbf{t}) &= \mathbf{D}_v^+(\mathbf{y}(\mathbf{t}) - \mathbf{C}\hat{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t}) - \mathbf{D}_u\mathbf{u}(\mathbf{t})),
\end{aligned} \tag{11}$$

где  $\hat{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t}) \in \mathbf{R}^n$  – вектор оценки состояния на втором шаге.

Уравнение ошибки оценки вектора состояния  $\hat{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t})$  получим аналогично первому шагу:

$$\begin{aligned}
\Delta\dot{\mathbf{x}}_2(\mathbf{t}) &= (\mathbf{A} - \mathbf{L}\mathbf{C})\Delta\mathbf{x}_2(\mathbf{t}) + (\mathbf{B}_v - \mathbf{L}\mathbf{D}_v)(\mathbf{v}(\mathbf{t}) - \hat{\mathbf{v}}_1(\mathbf{t})); \\
\Delta\mathbf{y}_2(\mathbf{t}) &= \mathbf{C}\Delta\mathbf{x}_2(\mathbf{t}) + \mathbf{D}_v(\mathbf{v}(\mathbf{t}) - \hat{\mathbf{v}}_1(\mathbf{t})); \\
\Delta\mathbf{v}_2(\mathbf{t}) &= -\mathbf{D}_v^+\mathbf{C}\Delta\mathbf{x}_2(\mathbf{t}),
\end{aligned} \tag{12}$$

или через МПФ:

$$\begin{aligned}
\Delta\mathbf{X}_2(\mathbf{s}) &= \mathbf{W}_{\Delta\mathbf{x}/\mathbf{v}}(\mathbf{s})(-\mathbf{D}_v^+\mathbf{C}(\mathbf{W}_{\Delta\mathbf{x}/\mathbf{v}}(\mathbf{s})\mathbf{V}(\mathbf{s}) + \mathbf{W}_{\Delta\mathbf{x}_1^0}(\mathbf{s})\Delta\mathbf{x}_1^0)) + \mathbf{W}_{\Delta\mathbf{x}_2^0}(\mathbf{s})\Delta\mathbf{x}_2^0; \\
\Delta\mathbf{V}_2(\mathbf{s}) &= -\mathbf{D}_v^+\mathbf{C}\Delta\mathbf{X}_2(\mathbf{s}).
\end{aligned} \tag{13}$$

Если обозначить  $\mathbf{W}_{\Delta\hat{\mathbf{v}}/\mathbf{v}}(\mathbf{s}) = -\mathbf{D}_v^+\mathbf{C}\mathbf{W}_{\Delta\mathbf{x}/\mathbf{v}}(\mathbf{s})$  и принять  $\mathbf{x}_1^0 = \mathbf{0}, \mathbf{x}_2^0 = \mathbf{0}$ , то для ошибки оценки возмущения запишем

$$\Delta\mathbf{V}_2(\mathbf{s}) = (\mathbf{W}_{\Delta\hat{\mathbf{v}}/\mathbf{v}}(\mathbf{s}))^2\mathbf{V}(\mathbf{s}). \tag{14}$$

Из (14) следует оценка по норме

$$\|\Delta\mathbf{V}_2(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2} \leq \|(\mathbf{W}_{\Delta\hat{\mathbf{v}}/\mathbf{v}}(\mathbf{s}))^2\mathbf{V}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2} \leq \|\mathbf{W}_{\Delta\hat{\mathbf{v}}/\mathbf{v}}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^\infty}^2 \|\mathbf{V}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2}. \tag{15}$$

Если на первом шаге схемы оценивания выполнено условие

$$\|\mathbf{W}_{\Delta\hat{\mathbf{v}}/\mathbf{v}}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^\infty} = \varepsilon_w \leq 1, \tag{16}$$

то оценка по норме ошибки второго шага следует из (15) и

$$\|\Delta\mathbf{V}_2(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2} \leq (\varepsilon_w)^2 \|\mathbf{V}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2}. \tag{17}$$

Обобщая результат выполнения вычислительной схемы на  $j$ -й уровне, получим

$$\|\Delta\mathbf{V}_j(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2} \leq (\varepsilon_w)^j \|\mathbf{V}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2}. \tag{18}$$

Если для первого шага оценивания выбором настраиваемой матрицы  $\mathbf{L}$  выполнено условие (16), то  $\|\Delta\mathbf{V}_j(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2} \leq \|\Delta\mathbf{V}_{j-1}(\mathbf{s})\|_{\mathbf{H}^2}$ , что обеспе-

чивает сходимость вычислительной схемы восстановления возмущений и  $\hat{v}_j(t) \rightarrow \hat{v}(t)$  при  $j \rightarrow \infty$ .

### Выводы

Вложенность схемы восстановления возмущений ослабляет требования к выбору матрицы  $L$ , когда для синтеза достаточно выполнения условия (16), а итеративный характер вычислительной схемы оценок обеспечивает уменьшение ошибки восстановления возмущений на каждом последующем шаге схемы при  $\epsilon_w < 1$ .

Преимущества синтезированных ФНЛ возмущений видится в следующем: во-первых, не расширяется вектора состояния ФНЛ за счет модели возмущений, которая к тому же в практике известна приближенно; во-вторых, параметрическая настройка фильтра оценки возмущений однозначно определяется параметрической настройкой основного ФНЛ; в третьих – обеспечивается точность восстановления возмущений по имеющейся априорной информации.

### ЛИТЕРАТУРА

1. Джонсон С. Теория регуляторов, приспособляющихся к возмущениям // Фильтрация и стохастическое управление в динамических системах / Под ред. К.Т. Лиондеса. – М.: Мир, 1980. – С.253 - 320.
2. Стрейц В. Метод пространства состояний в теории дискретных линейных систем управления. – М.: Наука, 1985. – 296 с.
3. Пухов Г.Е., Жук К.Д. Синтез многосвязанных систем управления по методу обратных операторов. – К.: Наукова думка, 1966. – 219 с.
4. Костенко Ю.Т., Любчик Л.М. Системы управления с динамическими моделями. – Харьков: Основа, 1996. – 213 с.
5. Алберт А. Регрессия, псевдоинверсия и рекуррентное оценивание. – М.: Наука, 1977. – 224 с.
6. Барабанов А.Е., Первозванский А.А. Оптимизация по равномерно-частотным показателям (H-теория) // Автоматика и телемеханика. – 1992. – №3. – С. 3 - 32.

*Поступила в редколлегию 15.08.2000*