

Сомов Е.И.

## НЕЛИНЕЙНЫЙ АНАЛИЗ И ОЦЕНКИ ДИНАМИЧЕСКИХ СВОЙСТВ СИСТЕМЫ ОРИЕНТАЦИИ КОСМИЧЕСКОГО АППАРАТА

### Введение

Проблемы динамического синтеза и нелинейного анализа систем управления ориентацией космических аппаратов (КА) [1] – [3] остаются актуальными и требуют дальнейшего исследования как в теоретическом, так и в прикладном аспектах. В данной статье пристальное внимание намеренно уделяется существенной нелинейности кинематических соотношений при гиросиловом управлении пространственным угловым движением КА в виде твёрдого тела. В отличие от общеизвестных тригонометрических функций углов Эйлера-Крылова, здесь применяются алгебраические функции от компонентов нормированного кватерниона, вектора параметров Эйлера (Родрига-Гамильтона) и вектора модифицированных параметров Родрига.

### 1. Математические модели и постановка задачи

Ориентация связанной с корпусом КА системы координат (ССК) (базиса  $\mathbf{B}$ ) в инерциальном базисе  $\mathbf{I}_{\oplus}$  определяется кватернионом  $\Lambda = (\lambda_0, \boldsymbol{\lambda})$ ,  $\boldsymbol{\lambda} = \{\lambda_i\}$ , вектором параметров Эйлера  $\Lambda = \{\lambda_0, \boldsymbol{\lambda}\}$ , который при обозначениях  $C_\alpha = \cos \alpha$ ,  $S_\alpha = \sin \alpha$  представляется в форме  $\Lambda = \{C_{\Phi/2}, \mathbf{e}^\epsilon S_{\Phi/2}\}$  с ортом  $\mathbf{e}^\epsilon$  оси Эйлера и углом  $\Phi$  собственного поворота, и самым современным вектором модифицированных параметров Родрига (МПР)  $\boldsymbol{\sigma} = \{\sigma_i\} = \mathbf{e}^\epsilon \operatorname{tg}(\Phi/4)$ , который взаимно-однозначно связан с кватернионом  $\Lambda$  явными прямыми  $\boldsymbol{\sigma} = \boldsymbol{\lambda}/(1 + \lambda_0)$  и обратными  $\lambda_0 = (1 - \sigma^2)/(1 + \sigma^2)$ ,  $\boldsymbol{\lambda} = 2\boldsymbol{\sigma}/(1 + \sigma^2)$  соотношениями. При тензоре инерции КА  $\mathbf{J}$ , векторе  $\mathbf{H}$  кинетического момента (КМ) силового гироскопического кластера (СГК) и отсутствии внешних возмущений угловое движение КА описывается уравнениями кинематики и динамики

$$\dot{\Lambda} = \Lambda \circ \boldsymbol{\omega}/2; \quad \mathbf{J}\dot{\boldsymbol{\omega}} = -\boldsymbol{\omega} \times \mathbf{G} + \mathbf{M}^g. \quad (1)$$

Здесь  $\mathbf{G} = \mathbf{K} + \mathbf{H}$ ,  $\mathbf{K} = \mathbf{J}\boldsymbol{\omega}$  – вектор КМ КА;  $\boldsymbol{\omega} = \{\omega_i\}$  – вектор угловой скорости КА в базисе

$\mathbf{B}$  и вектор  $\mathbf{M}^g = -\dot{\mathbf{H}}$  является управляющим моментом СГК. Кватернионному уравнению в (1) соответствует кинематическое уравнение для вектора МПР

$$\dot{\boldsymbol{\sigma}} = \frac{1}{4}(1 - \sigma^2)\boldsymbol{\omega} + \frac{1}{2}\boldsymbol{\sigma} \times \boldsymbol{\omega} + \frac{1}{2}\boldsymbol{\sigma}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}). \quad (2)$$

Пусть система управления ориентацией КА сбалансирована по вектору суммарного КМ  $\mathbf{G} = \mathbf{K} + \mathbf{H}$ , что соответствует тождеству  $\mathbf{G} \equiv \mathbf{0}$ , а для формирования управления применяются измерения кватерниона  $\Lambda(t)$ , которые используются для вычисления вектора МПР  $\boldsymbol{\sigma}(t)$ , и вектора угловой скорости  $\boldsymbol{\omega}(t)$ .

При векторе управляющего углового ускорения  $\mathbf{u} = \mathbf{J}^{-1}\mathbf{M}^g$ , который формируется СГК, модель (1), (2) представляется в нормированной векторной форме

$$\dot{\boldsymbol{\sigma}} = \frac{1}{4}(1 - \sigma^2)\boldsymbol{\omega} + \frac{1}{2}\boldsymbol{\sigma} \times \boldsymbol{\omega} + \frac{1}{2}\boldsymbol{\sigma}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}); \quad \dot{\boldsymbol{\omega}} \equiv \boldsymbol{\varepsilon} = \mathbf{u} \quad (3)$$

с заданными начальными условиями  $\boldsymbol{\sigma}(t_0) = \boldsymbol{\sigma}_0$ ,  $\boldsymbol{\omega}(t_0) = \boldsymbol{\omega}_0$  при  $t_0 = 0$ , где вектор  $\boldsymbol{\sigma}_0 \equiv \mathbf{e}_0^e \operatorname{tg}(\Phi_0/4)$  является произвольным с условием  $|\Phi_0| < 2\pi$ , а вектор  $\boldsymbol{\omega}_0$  ограничен по норме  $\|\boldsymbol{\omega}_0\| \leq \omega_*$  заданной постоянной  $\omega_*$ .

Задача состоит в синтезе векторного нелинейного закона управления

$$\mathbf{u} = \mathbf{u}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}) \quad (4)$$

с ограниченными компонентами при обеспечении асимптотической устойчивости нулевого решения замкнутой нелинейной системы (3), (4)

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \|\boldsymbol{\sigma}(t)\| = 0, \quad \lim_{t \rightarrow \infty} \|\boldsymbol{\omega}(t)\| = 0 \quad (5)$$

и в получении оценок её динамических свойств.

## 2. Синтез нелинейного закона управления

Как известно, кватернион  $-\Lambda = -(C_{\Phi_0/2}, \mathbf{e}^e S_{\Phi_0/2}) = (\cos(\pi - \Phi/2), -\mathbf{e}^e \sin(\pi - \Phi/2))$  задаёт вращение КА на угол  $2\pi - \Phi$  вокруг орта Эйлера  $-\mathbf{e}^e$ , которое совпадает с вращением этого объекта на угол  $\Phi$  вокруг орта Эйлера  $\mathbf{e}^e$ . Поэтому для  $\Phi_0 = \pi$ , когда  $C_{\Phi_0/2} = 0$  и  $S_{\Phi_0/2} = 1$ , возникает проблема двужначности кватерниона  $\Lambda_0$  и требуется конкретизировать его значение вместе с направлением орта Эйлера [4]. Для вектора МПР  $\boldsymbol{\sigma}_0 \equiv \mathbf{e}_0^e \operatorname{tg}(\Phi_0/4)$  эта проблема не проявляется, т.к. здесь  $\operatorname{tg}(\Phi_0/4) = \operatorname{tg}(\pi/4) = 1$ .

При использовании диадного произведения  $[\mathbf{ab}]$  трёхмерных векторов  $\mathbf{a} = \{a_i\}$  и  $\mathbf{b} = \{b_j\}$ , которое представляется матрицей  $[\mathbf{ab}] \equiv \mathbf{ab}^t = \mathbf{C} = \|c_{ij}\| = \|a_i b_j\|$ , векторное уравнение (2) принимает вид

$$\dot{\boldsymbol{\sigma}} = \left(\frac{1}{4}(1 - \sigma^2)\mathbf{I}_3 + \frac{1}{2}([\boldsymbol{\sigma} \times] + [\boldsymbol{\sigma} \boldsymbol{\sigma}])\right)\boldsymbol{\omega} \equiv \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\boldsymbol{\omega} \quad (6)$$

с обратным векторно-матричным соотношением

$$\boldsymbol{\omega} = (4/(1 + \sigma^2)^2)(\mathbf{I}_3(1 - \sigma^2) - 2([\boldsymbol{\sigma}\times] - [\boldsymbol{\sigma}\boldsymbol{\sigma}]))\dot{\boldsymbol{\sigma}} \equiv \mathbf{D}_\omega(\boldsymbol{\sigma})\dot{\boldsymbol{\sigma}}. \quad (7)$$

Вторая производная  $\ddot{\boldsymbol{\sigma}}$  вектора МПР получается дифференцированием (2), что приводит к соотношению  $\ddot{\boldsymbol{\sigma}} = \frac{1}{2}(-(\boldsymbol{\sigma}, \dot{\boldsymbol{\sigma}})\boldsymbol{\omega} + \frac{1}{2}(1 - \sigma^2)\boldsymbol{\varepsilon} + \dot{\boldsymbol{\sigma}} \times \boldsymbol{\omega} + \boldsymbol{\sigma} \times \boldsymbol{\varepsilon} + \dot{\boldsymbol{\sigma}}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}) + \boldsymbol{\sigma}(\dot{\boldsymbol{\sigma}}, \boldsymbol{\omega}) + \boldsymbol{\sigma}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\varepsilon}))$ . В итоге модель (3) сводится к нелинейной управляемой системе в форме Бруновского

$$\ddot{\boldsymbol{\sigma}} = \mathbf{v} \equiv \mathbf{a}(\boldsymbol{\sigma}, \dot{\boldsymbol{\sigma}}) + \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\mathbf{u}, \quad (8)$$

где нелинейная векторная функция

$$\mathbf{a}(\boldsymbol{\sigma}, \dot{\boldsymbol{\sigma}}) \equiv \frac{1}{2}([\dot{\boldsymbol{\sigma}}\times] + [\boldsymbol{\sigma}\dot{\boldsymbol{\sigma}}])\boldsymbol{\omega} = \frac{1}{2}([\dot{\boldsymbol{\sigma}}\times] + [\boldsymbol{\sigma}\dot{\boldsymbol{\sigma}}])\mathbf{D}_\omega(\boldsymbol{\sigma})\dot{\boldsymbol{\sigma}}. \quad (9)$$

В соответствии с методом линеаризующей обратной связи сначала выполняется синтез закона  $\mathbf{v}(\boldsymbol{\sigma}, \dot{\boldsymbol{\sigma}})$  вспомогательного управления  $\mathbf{v}$  для линейной системы  $\ddot{\boldsymbol{\sigma}} = \mathbf{v}$ . При модальном синтезе на одном спектре  $S_0 = \{-\alpha \pm j\beta\}$  по всем трём каналам ориентации КА получается линейный стационарный закон формирования вспомогательного управления  $\mathbf{v}(\boldsymbol{\sigma}, \dot{\boldsymbol{\sigma}}) = -(k_0\boldsymbol{\sigma} + k_1\dot{\boldsymbol{\sigma}})$ , а нелинейный закон управления  $\mathbf{u} = \mathbf{u}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega})$  предварительно определяется в аналитическом виде

$$\mathbf{u}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}) = \mathbf{B}^{-1}(\boldsymbol{\sigma})(\mathbf{v}(\boldsymbol{\sigma}, \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\boldsymbol{\omega})) - \mathbf{a}(\boldsymbol{\sigma}, \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\boldsymbol{\omega})). \quad (10)$$

Для векторов  $\mathbf{x} = \{x_i\}$ ,  $\mathbf{y} = \{y_i\}$  и параметра  $a^m > 0$  введём функцию  $\mathbf{y} = \mathbf{SC}(\mathbf{x}, a^m)$  с алгоритмическим определением  $q = \max_i |x_i|$ ; if  $q \geq a^m$  then  $y_i = a^m x_i / q$ . Эта функция ограничивает все компоненты вектора  $\mathbf{x}$  по модулю параметром  $a^m$ , но сохраняет пропорциональность между ними. Принимаемый в итоге нелинейный закон управления

$$\mathbf{u}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}) = \mathbf{SC}(\mathbf{B}^{-1}(\boldsymbol{\sigma})(\mathbf{v}(\boldsymbol{\sigma}, \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\boldsymbol{\omega})) - \mathbf{a}(\boldsymbol{\sigma}, \mathbf{B}(\boldsymbol{\sigma})\boldsymbol{\omega})), a^m) \quad (11)$$

учитывает ограниченность компонентов вектора управляющего ускорения.

### 3. Оценки динамических свойств с помощью векторной функции Ляпунова

Построение векторной функции Ляпунова (ВФЛ) выполняется одновременно с синтезом линейной системы  $\ddot{\boldsymbol{\sigma}} = \mathbf{v}$  по явным аналитическим соотношениям [5]. В рассматриваемой задаче размерность ВФЛ  $\mathbf{V} = \{V_i\}$ ,  $i = 1 \div 3$  равна трём, что соответствует числу каналов пространственной ориентации. Для каждого канала при векторе состояния  $\mathbf{x}^i = \{x_1^i, x_2^i\}$  с компонентами  $x_1^i = \sigma_i$ ,  $x_2^i = \dot{\sigma}_i$  и вспомогательном скалярном управлении  $v_i = -(k_0 x_1^i + k_1 x_2^i)$  с применением матрицы Вандермонда на спектре  $S_0$  выполняется линейное преобразование координат с приведением модели

замкнутого канала к вещественной форме Жордана с вектором  $\tilde{\mathbf{x}}^i = \{\tilde{x}_1^i, \tilde{x}_2^i\}$  канонических переменных. Функция Ляпунова  $V_i$  для  $i$ -го линейного замкнутого канала ориентации принимается в виде модуля вектора  $\tilde{\mathbf{x}}^i$  канонических переменных, т.е.  $V_i = ((\tilde{x}_1^i)^2 + (\tilde{x}_2^i)^2)^{1/2}$ . В результате при векторе состояния  $\mathbf{x}^i$  функция Ляпунова  $V_i$  представляется квадратным корнем из квадратичной формы переменных  $x_1^i = \sigma_i$  и  $x_2^i = \dot{\sigma}_i = \omega_i/4$ , а ВФЛ  $\mathbf{V} = \{V_i\}$  удовлетворяет векторному уравнению  $\dot{\mathbf{V}} = -\alpha \mathbf{V}$  с решением  $\mathbf{V}(\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}) = \mathbf{V}_0 \exp(-\alpha t)$ .

Для вектора состояния  $\mathbf{x} \equiv \{\boldsymbol{\sigma}, \boldsymbol{\omega}\}$  нелинейной модели (3) введём совокупность непрерывных неотрицательных функционалов – векторные нормы  $\boldsymbol{\rho}(\mathbf{x})$  и  $\boldsymbol{\rho}_0(\mathbf{x}_0)$ , которые связаны с ВФЛ  $\mathbf{V}$  и её начальным значением  $\mathbf{V}_0$  векторными неравенствами

$$\boldsymbol{\rho}(\mathbf{x}) \leq \mathbf{R}(\mathbf{V}(\mathbf{x})), \mathbf{V}(\mathbf{x}) \leq \mathbf{Q}(\boldsymbol{\rho}(\mathbf{x})); \boldsymbol{\rho}_0(\mathbf{x}_0) \leq \mathbf{R}_0(\mathbf{V}_0), \mathbf{V}_0 \leq \mathbf{Q}_0(\boldsymbol{\rho}_0(\mathbf{x}_0)) \quad (12)$$

с выпуклыми векторными функциями  $\mathbf{R}$ ,  $\mathbf{Q}$  и  $\mathbf{R}_0$ ,  $\mathbf{Q}_0$ . Отметим, что такая математическая конструкция позволяет охватить многие определения устойчивости и других динамических свойств (устойчивости относительно части переменных, устойчивости множества по отношению к другому множеству, устойчивости по двум мерам и т.д.). В частности, нетрудно установить, что оценки вектора состояния через компоненты ВФЛ в сугубо частном случае совпадают с известными оценками А.Д. Горбунова для модулей переменных, стеснённых определённо-положительной квадратичной формой, или, что эквивалентно, квадратным корнем из квадратичной формы.

Применение ВФЛ  $\mathbf{V} = \{V_i\}$ , построенной для линейной модели  $\ddot{\boldsymbol{\sigma}} = \mathbf{v}$ , к замкнутой нелинейной системе (3), (11) с использованием мажорирования на основе (12) приводит к векторному дифференциальному неравенству  $\dot{\mathbf{V}} \leq -\alpha \mathbf{V} + \tilde{\mathbf{f}}(\mathbf{V})$  с нелинейной функцией  $\tilde{\mathbf{f}}(\mathbf{V})$  полиномиального типа. Из соответствующей этому дифференциальному неравенству системы сравнения с ВФЛ очевидным образом следует асимптотическая устойчивость (5) нулевого решения замкнутой нелинейной системы, но при оценке области притяжения этого решения с учётом ограничений на норму  $\|\boldsymbol{\omega}_0\| \leq \omega_*$  и компоненты вектора управляющего ускорения требуются компьютерные вычисления [6,7].

## **Заключение**

Представлен метод синтеза нелинейного закона управления ориентацией космического аппарата при его произвольном начальном угловом положении с обеспечением асимптотической устойчивости равновесного состояния, основанный на использовании приёма линеаризации обратной связью. Приведена методика нелинейного анализа и оценивания динамических свойств нелинейной замкнутой системы управления ориентацией с применением векторных функций Ляпунова.

Работа выполнена при поддержке РФФИ, гранты № 17-48-630637 и 17-08-01708.

## **Библиографический список**

1. Матросов В.М. Нелинейные методы динамического синтеза отказоустойчивых систем управления ориентацией космических аппаратов [Текст] / В.М. Матросов, М.Ф. Решетнев, В.А. Раевский, Е.И. Сомов // Известия РАН. Теория и системы управления. 1997. № 6. С. 120-130.
2. Somov Ye.I., Butyrin S.A., Matrosov V.M. et al. Ultra-precision attitude control of a large low-orbital space telescope // Control Engineering Practice. 1999. Vol. 7, no. 7. P. 1127-1142.
3. Matrosov V.M., Somov Ye.I. Nonlinear problems of spacecraft fault tolerant control systems // Nonlinear Problems in Aviation and Aerospace, vol. 12: Advanced in Dynamics and Control. A CRC Press Company / Taylor & Francis, Boca Raton – London – New York – Washington. 2003. P. 309-331.
4. Бранец В.Н. Применение кватернионов в задачах ориентации твёрдого тела [Текст] / В.Н. Бранец, И.П. Шмыглевский. М.: Наука. 1973. 320 с.
5. Сомов Е.И. Построение векторных функций Ляпунова при синтезе линейных управляемых систем с неполным измерением состояния [Текст] / Е.И. Сомов // Известия РАН. Теория и системы управления. 1997. № 3. С. 73-86.
6. Кунцевич В.М.. Синтез систем автоматического управления с помощью функций Ляпунова [Текст] / В.М. Кунцевич, М.М. Лычак. М.: Наука. 1977. 400 с.
7. Сомов Е.И. К синтезу нелинейных управляемых систем с применением векторных функций Ляпунова [Текст] / Е.И. Сомов // Дифференциальные уравнения и численные методы. Новосибирск: Наука. 1986. С.72-89.