## А. Г. Ильина, С. Ю. Ловлин, С. А. Тушев

## СИНТЕЗ ЛКГ-РЕГУЛЯТОРА ПРЕЦИЗИОННОГО СЛЕДЯЩЕГО ЭЛЕКТРОПРИВОДА ОСИ ТЕЛЕСКОПА ТРАЕКТОРНЫХ ИЗМЕРЕНИЙ

Приведена методика синтеза линейно-квадратичного гауссова регулятора прецизионного электропривода азимутальной оси опытного образца опорноповоротного устройства телескопа траекторных измерений. Применение такого регулятора в системе управления обеспечивает улучшение точностных характеристик электропривода за счет робастности системы к шуму состояния конструкции телескопа.

**Ключевые слова:** робастное регулирование, ЛКГ-регулятор, прецизионный следящий электропривод.

Создание моментных электросиловых приводов — одно из основных направлений исследований на кафедре электротехники и прецизионных электромеханических систем (ЭТ и ПЭМС) Санкт-Петербургского государственного университета информационных технологий, механики и оптики (СПбГУ ИТМО), являющегося с 2000 г. головным предприятием Российского космического агентства. Моментные электросиловые приводы применяются в информационно-измерительных системах ракетно-космической техники, в уникальных оптических комплексах контроля космического пространства, Российской сети лазерных стаций. Основными особенностями разрабатываемых моментных электросиловых приводов являются [1, 2]:

- широкий диапазон скоростей слежения при малых значениях среднеквадратичных ошибок (СКО) наведения;
- инфранизкие скорости движения оптических осей телескопов траекторных измерений (ТТИ) (единицы угловых секунд в секунду);

- использование уникальных прецизионных датчиков координат;
- нежесткость конструкции осей опорно-поворотного устройства (ОПУ) ТТИ и, как следствие, возникновение механического резонанса, вызываемое крутильными деформациями осей ОПУ, на частотах от единиц герц.

Комплексы высокоточных оптических измерений, в системах управления которых используются прецизионные электроприводы, разрабатываемые на кафедре ЭТ и ПЭМС, предназначены для преобразования кодов задания траектории движения оптической оси телескопов в углы поворота следящих осей, чаще всего по двум координатам — углу места и азимуту.

На результирующую точность работы системы в дополнение к нелинейностям, вносимым несовершенством аппаратных решений, и внешним возмущениям сильное влияние оказывают частотные характеристики конструкции ОПУ. Нежесткость конструкции, кроме ограничения полосы пропускания системы автоматического регулирования (САР), приводит к появлению в работающем оптическом комплексе так называемого шума состояния — помех, представляющих собой суперпозицию вибраций ОПУ на собственных частотах. В больших телескопах шум состояния может достигать значительных амплитуд и приводить к существенному ухудшению точностных показателей работы электропривода — от удвоения СКО слежения до увеличения ее на порядок, в зависимости от конструктивных особенностей соответствующего ОПУ. В замкнутых системах управления компенсации внутреннего возмущающего воздействия препятствуют относительно низкое быстродействие систем, определяемое частотой механического резонанса, а также слабая эффективность отработки сигналов ошибок гармонической природы интегральным и дифференциальным каналами регуляторов.

В рамках вышеизложенного в настоящее время является актуальной задача синтеза системы регулирования, характеризующейся пониженной чувствительностью к влиянию шума состояния объекта управления и потому способной обеспечить более высокую точность движения оптической оси.

В настоящей статье рассматриваются проблемы проектирования и реализации на опытном образце ОПУ ТТИ (разработки ОАО «Научно-производственная корпорация "Системы прецизионного приборостроения"», Москва) системы регулирования, обладающей робастными свойствами к нежелательному воздействию упругих колебаний конструкции ОПУ.

Предлагаемое усовершенствование подчиненной структуры следящего электропривода, позволяющее обеспечить улучшение его точностных свойств за счет учета реальных конструктивных свойств нагрузки, заключается в следующем (рис. 2):

- на основе точной математической модели объекта управления, реализованной в модальной системе координат, базисом которой служат собственные частоты и моды колебаний объекта [3], осуществляется синтез наблюдателя колебаний конструкции ОПУ ТТИ на собственных частотах;
- отдельные сигналы, характеризующие возмущения, вызываемые собственными колебаниями конструкции ОПУ, и поступающие от наблюдателя после умножения на матрицу коэффициентов линейно-квадратичного гауссова (ЛКГ) регулятора, подаются на управляющий вход объекта управления в противофазе.

В результате применения такого алгоритма в подчиненной структуре САУ в управляющем сигнале содержатся гармонические составляющие, приводящие к уменьшению воздействия нежелательных внутренних вибраций конструкции на выходную координату ОПУ.

Рассмотрим объект управления, математическая модель которого характеризуется следующими соотношениями:

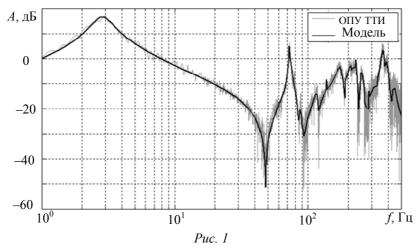
$$\dot{x} = Ax + Bu + v; \quad y = Cx + w, \tag{1}$$

где x — вектор состояний объекта управления; u — управляющий входной сигнал; y — выходная координата объекта управления (скорость вращения оси ОПУ ТТИ); A — матрица

состояний, B — матрица управления, C — выходная матрица, v — шум состояния, w — шум измерения.

Точная математическая модель электропривода, учитывающая частотные свойства его нагрузки и оперирующая сигналами колебаний конструкции на собственных частотах, с применением современных информационных технологий может быть легко реализована [4].

На рис. 1 представлены графики амплитудно-частотной характеристики (A(f)) колебаний конструкции опытного образца ОПУ ТТИ и его математической модели, полученной с помощью непараметрической идентификации в среде MatLab/System Identification Toolbox.



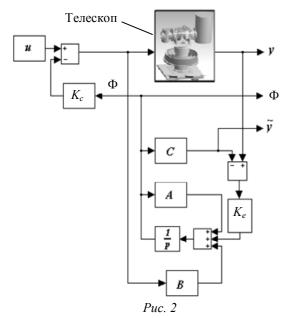
Алгебраическое уравнение Риккати для наблюдателя объекта (1) имеет следующий вид:

$$AS_e + S_e A^T - S_e C^T C S_e + V = 0, (2)$$

где V — ковариационная матрица шума состояния модели,  $S_e$  — искомое решение уравнения. Матрица коэффициентов фильтра определяется как

$$K_e = S_e C^T. (3)$$

Решение алгебраического уравнения Риккати для наблюдателя позволяет определить



коэффициенты матрицы  $K_e$  и реализовать наблюдатель колебаний конструкции на собственных частотах.

Схема ЛКГ-регулятора ОПУ ТТИ, реализованного на базе наблюдателя колебаний конструкции на собственных частотах приведена на рис. 2, где p — оператор Лапласа,  $\tilde{y}$  — наблюдаемый сигнал выходной координаты объекта,  $\Phi$  — наблюдаемые сигналы колебаний конструкции,  $K_c$  — матрица коэффициентов ЛКГ-регулятора.

Полезными сигналами наблюдателя являются сигналы  $\Phi$  колебаний конструкции ОПУ ТТИ на собственных частотах. Будучи поданными на управляющий вход объекта в противофазе (после предварительного умножения на матрицу  $K_c$ ), они будут компенсировать возмущения, вызванные

соответствующими колебаниями установки (см. рис. 2).

Матрица  $K_c$  ЛКГ-регулятора представляет собой столбец пропорциональных коэффициентов и вычисляется с использованием алгебраического уравнения Риккати для регулятора:

$$AS_c + S_c A^T - S_c B B^T S_c + Q = 0, (4)$$

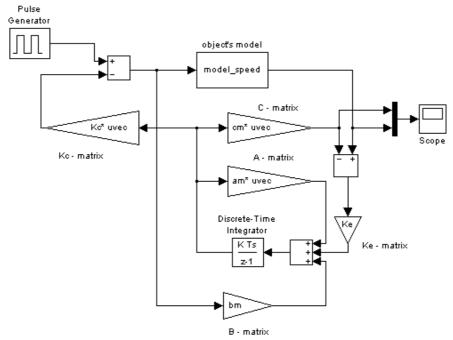
где матрица Q задается разработчиком в процессе настройки ЛКГ-регулятора,  $S_c$  — искомое решение уравнения.

Матрица коэффициентов ЛКГ-регулятора определяется согласно выражению

$$K_c = B^T S_e. (5)$$

Рассмотрим способ [5] настройки ЛКГ-регулятора на модели электропривода, реализованной в среде MatLab/Simulink.

Математическая модель ОПУ ТТИ model\_speed.mat, полученная с помощью идентификации, замкнутая на наблюдатель колебаний этой модели на собственных частотах и ЛКГ-регулятор, представлена на рис. 3. Так как наблюдатель при реализации характеризуется ограниченной точностью, при моделировании его порядок был снижен по отношению к порядку математической модели: model\_speed.mat представляет собой систему уравнений вида (1) сорокового порядка (содержит 40 уравнений), тогда как система уравнений наблюдателя содержит 20 уравнений.



Puc. 3.

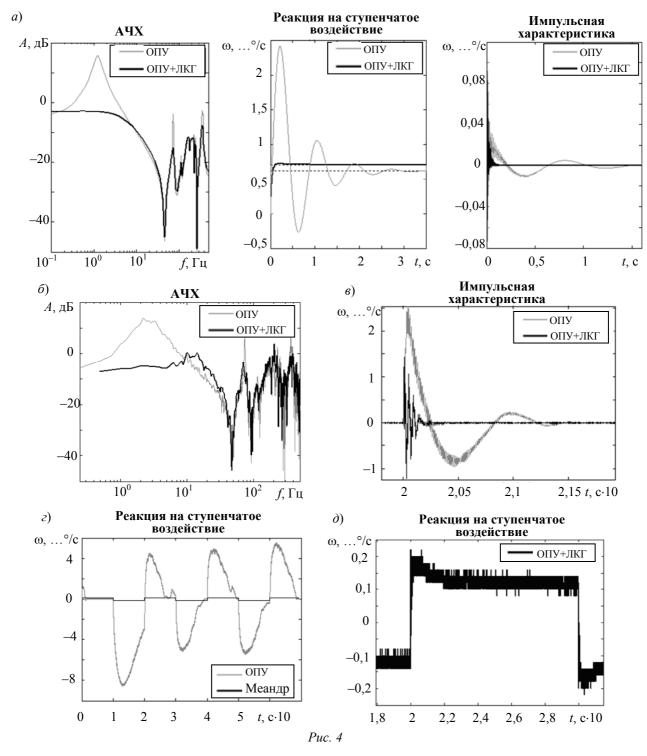
Настройка ЛКГ-регулятора осуществлялась при пошаговом мониторинге амплитудночастотной характеристики модели с ЛКГ-регулятором: от выхода генератора импульсов (Pulse Generator, см. рис. 3) до выхода модели объекта регулирования (model\_speed, см. рис.3). Последовательным подбором коэффициентов матрицы Q в уравнении (4) производилась коррекция частотных характеристик объекта, замкнутого на регулятор, что продемонстрировано на рис. 4, a, где для модели model\_speed.mat получены графики, обозначенные как ОПУ при нулевых значениях матрицы Q, и обозначенные как ОПУ+ЛКГ, — при следующих значениях Q:

$$Q = \begin{bmatrix} 0 & 1,2 & 0 & 1,2 & 0 & 1 & 0 & 0,8 & 0 & 0,4 & 0 & 0,7 & 0 & 0,6 & 0 & 0,13 & 0 & 0,8 & 0 & 0,8 \end{bmatrix}.$$

На рис. 4, a представлены также графики  $\omega(t)$ , характеризующие реакцию модели на входное ступенчатое воздействие, и графики ее импульсной характеристики. Аналогичные графики, построенные по данным, полученным с использованием опытного образца ОПУ ТТИ, приведены на рис. 4,  $\delta$ — $\delta$ .

Как показывает анализ представленных экспериментальных кривых (см. рис. 4,  $\delta$ ,  $\theta$ ,  $\theta$ ), применение ЛКГ-регулятора шума состояния конструкции при сохранении полосы пропускания

объекта управления позволяет уменьшить шумовую составляющую в выходном сигнале, что отражает полученная импульсная характеристика (см. рис. 4,  $\theta$ ), а также снизить колебательность объекта управления, что видно по изменившемуся характеру реакции объекта на ступенчатое воздействие (см. рис. 4,  $\theta$ ).



Достигнутое улучшение частотных свойств объекта управления и последующий синтез подчиненной системы регулирования следящего электропривода оси позволяют повысить точностные характеристики движения оси телескопа за счет уменьшения СКО слежения на всех скоростях.

## СПИСОК ЛИТЕРАТУРЫ

- 1. *Синицын В. А., Толмачев В. А., Томасов В. С.* Системы управления комплексом позиционирования и слежения // Изв. вузов. Приборостроение. 1996. Т. 39, № 3. С. 22—27.
- 2. *Глазенко Т. А., Томасов В. С.* Состояние и перспективы применения полупроводниковых преобразователей в приборостроении // Там же. 1996. Т. 39, № 3. С. 5—10.
- 3. Тимошенко С. П., Янг Д. Х., Уивер У. Теория колебаний в инженерном деле. М.: Машиностроение, 1985. 472 с.
- 4. *Ljung L.* System Identification Toolbox 7 User's Guide [Электронный ресурс]: <a href="http://www.mathworks.com/access/helpdesk/help/pdf">http://www.mathworks.com/access/helpdesk/help/pdf</a> doc/ident/ident.pdf>.
- 5. Gawronski W. K. Dynamics and Control of Structures: A Modal Approach. N.Y.: Springer-Verlag Inc., 1998. 352 c.

	Сведения об авторах
—	Санкт-Петербургский государственный университет информационных
	технологий, механики и оптики, кафедра электротехники и прецизи-
	онных электромеханических систем; научный сотрудник;
	E-mail: dvanoska@mail.ru
—	аспирант; Санкт-Петербургский государственный университет ин-
	формационных технологий, механики и оптики, кафедра электротех-
	ники и прецизионных электромеханических систем
—	студент; Санкт-Петербургский государственный университет инфор-
	мационных технологий, механики и оптики, кафедра электротехники и
	прецизионных электромеханических систем
-	_

Рекомендована кафедрой электротехники и прецизионных электромеханических систем Поступила в редакцию 18.01.11 г.