Разработка и исследование синхронного сервопривода рулевого механизма летательного аппарата

ГУСЕВ Н.В., КАРАКУЛОВ А.С., КАУЦМАН В.В., АМР РЕФКИ

Статья посвящена вопросам разработки и исследования системы управления автоматизированного синхронного сервопривода с интегрированным контроллером движения. Приводятся математическое описание модели сервопривода и ее реализация в среде Matlab.

Ключевые слова: *сервопривод*, *управление*, *контроллер движения*, *регулятор*

В системах рулевого управления летательных аппаратов (ЛА) наряду с хорошо зарекомендовавшими себя электрогидравлическими приводами все более широко используются электрические приводы. Это обусловлено более глубоким исследованием систем управления электроприводами и свойств электромеханических преобразователей энергии. В качестве исследуемого был выбран электропривод рулевого механизма вертолёта МИ-38, кинематическая схема которого приведена на рис. 1.

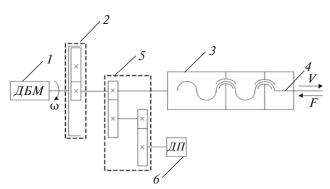


Рис. 1. Кинематическая схема электропривода

При подаче сигналов на электродвигатель 1 его ротор через одноступенчатый планетарный редуктор 2 приводит во вращение обойму ШВП 3. В соответствии с направлением вращения шток 4 перемещается поступательно на выпуск и уборку. Одновременно с обоймой ШВП вращается двухступенчатый редуктор привода датчика положения 5 и, соответственно, вал датчика положения 6, который выдает сигналы положения выходного штока.

В качестве приводного двигателя был использован двигатель ДБМ40-0,025-4-3 со следующими техническими данными:

$$U_{\rm H}$$
, в 27 n_0 , об/мин 5700—7200 $M_{\rm II}$, Нжи 3 0,11

Matters concerned with development and study of a system for controlling an automated synchronous servo drive with a built-in motion controller are discussed. The mathematical description of a servo drive model and its implementation in the environment of the Matlab software package are presented.

Key words: servo drive, control, motion controller, controller

<i>R</i> _{20°С} , Ом	4,5-5,5
$T_{\rm 3M}$, MC	£0,05
$C_{\mathrm{M}}, C_{\mathrm{9}}$	0,024-0,03
$J_{ m ДB},$ кгжи 2	0,00001
$M_{\mathrm{Tp}},\ \mathrm{H}\mathbf{x}$	0,0025
I_{1M}^* , A	10

Структура системы управления, соответствующая кинематической схеме, приведена на рис. 2, где обозначено: $k_{\rm пp}$ — коэффициент преобразования линейного перемещения в угол поворота; $P\Pi$ — регулятор положения; PC — регулятор скорости; PT — регулятор тока; $k_{\rm OT}$ — коэффициент передачи канала обратной связи по току; $k_{\rm OH}$ — коэффициент корректировки обратной связи по положению; $k_{\rm IIIBH}$ — коэффициент передачи ШВП.

В качестве метода настройки регуляторов системы достаточно просто может быть применена методика Кесслера, основанная на получении передаточной функции регулятора исходя из требуемого критерия качества регулирования системы. Адекватность полученных выражений и параметров регуляторов наиболее целесообразно оценить с помощью имитационного моделирования в среде Matlab. Известно, что такой подход позволяет не только оценить работу электропривода в линейной зоне, определяемой малыми перемещениями и скоростями, но и учесть максимальное число нелинейностей в реальной системе (насыщение магнитопровода электродвигателя, задержки включения силовых транзисторов инвертора и т.д.).

Для настройки системы автоматического управления целесообразно использовать математическое описание синхронной машины с постоянными магнитами в ортогональной системе координат d, q, ось d которой ориентирована по магнитной оси ротора:

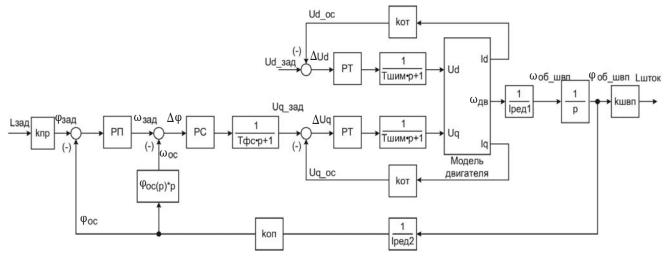


Рис. 2. Структурная схема системы управления следящего электропривода

$$\begin{split} &\frac{dI_{q}}{dt} = \frac{1}{L_{q}}(U_{q} - R_{s}I_{q} - wL_{d}I_{d} - wy_{f}); \\ &\frac{dI_{d}}{dt} = \frac{1}{L_{d}}(U_{d} - R_{s}I_{d} + wL_{q}I_{q}); \\ &M_{\text{3M}} = \frac{3}{2}z_{\text{p}}[y_{f}I_{q} + (L_{d} - L_{q})I_{q}I_{d}]; \\ &\frac{d\mathcal{W}}{dt} = \frac{1}{J_{\text{IIB}}}(M_{\text{3M}} - M_{\text{c}} - \text{bW}). \end{split}$$

Контуры тока настраиваем на модульный оптимум с ПИ-регулятором тока, тогда коэффициент передачи и постоянная времени регулятора тока будут равны:

$$k_{\text{p.T}} = \frac{R_1 T_9}{k_{\text{инв}} k_{\text{дT}} 2T_{\text{шим}}} = 0,0474;$$

$$T_{\text{p.T}} = T_9 = \frac{3}{2} \frac{L_s}{R_s} = 0,06048 \text{ m} 0^{-3} \text{ c.}$$

Контур скорости настраиваем на симметричный оптимум с ПИ-регулятором скорости и входным фильтром, тогда коэффициент передачи, постоянная времени регулятора скорости и постоянная времени фильтра будут равны:

$$k_{\text{p.c}} = \frac{k_{\text{дT}} J_{9} i_{\text{peд}1} i_{\text{peд}2}}{a_{\text{c}} T_{\text{mw}} \frac{3}{2} z_{\text{p}} y_{f} k_{\text{o.c}}} = 0,313;$$

$$T_{\text{p.c}} = 4T_{\text{mw}} = 0,001 \text{ c}; \ T_{\text{BX.}\Phi} = T_{\text{p.c}}.$$

В контуре положения используем параболический регулятор положения, коэффициент передачи которого определяется в соответствии с формулой

$$\mathsf{Dj}_{3\Pi} = \frac{k_\Pi i_{\mathsf{pe}\Pi 1} k^*}{2k_\mathsf{c}^2 \xi} \frac{\mathsf{e}^{\mathsf{d} \mathsf{w}_{\Pi \mathsf{B}}} \ddot{\mathsf{e}}}{\mathsf{d} \mathsf{t}} \frac{\ddot{\mathsf{e}}}{\dot{\check{e}}} w_{\mathsf{p},\Pi}^2,$$

где
$$k_{\Pi} = \frac{k_{\text{о.п}}}{i_{\text{ред}2}} = 1$$
 — коэффициент передачи цепи об-

ратной связи по положению; $k_{\rm c} = \frac{k_{\rm o.c}}{i_{\rm peд2}} = 1$ — коэф-

фициент передачи цепи обратной связи по скоро-

сти;
$$\xi \frac{\partial dW}{\partial t} \frac{\ddot{0}}{\dot{\phi}}_{max} = \frac{M_{\text{дв max}}}{J_{9}} = 7100 \text{ рад/с} - \text{макси-}$$

мальное ускорение электродвигателя; k^* — настроечный коэффициент.

Для имитационного моделирования было решено использовать математическую модель ВД в неподвижной системе координат ABC:

$$\begin{split} I_{1}(p) &= \frac{1/R}{T_{e}p+1} (U \sin(\mathsf{J}(p)+\mathsf{J}_{0}) - C_{e} \operatorname{Wsin}(\mathsf{J}(p)+\mathsf{J}_{0})); \\ I_{2}(p) &= \frac{1/R}{T_{e}p+1} \overset{\mathfrak{S}}{e} U \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} (\mathsf{J}(p)+\mathsf{J}_{0}) - \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &- C_{e} \operatorname{Wsin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} - \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &- C_{e} \operatorname{Wsin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} - \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &- C_{e} \operatorname{Wsin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} - \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &- C_{e} \operatorname{Wsin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} - \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{2} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{2} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{2} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{2} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + \mathsf{J}_{0} + \frac{2\mathsf{p}}{3} \overset{\mathfrak{O}}{\overset{\mathfrak{O}}{o}} \\ &+ I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + I_{3} \operatorname{sin} \overset{\mathfrak{S}}{e} \mathsf{J}(p) + I_{3} \overset{\mathfrak{S}}{o} +$$

Модуляция выходного напряжения инвертора проведена средствами Matlab. Уровни квантования сигналов датчиков выбирались исходя из аппаратной реализации системы, частоты квантования по

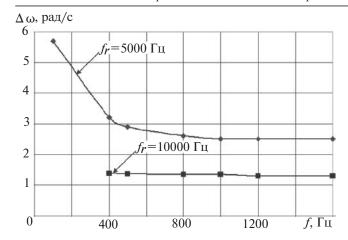


Рис. 3. Зависимость скоростной ошибки в контуре скорости от частоты квантования при фиксированных частотах контура тока

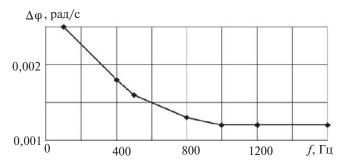


Рис. 4. Зависимость скоростной ошибки в контуре положения от частоты квантования при фиксированной частоте контура тока $10~\mathrm{k\Gamma \mu}$

времени — исходя из требований к установке и полученных зависимостей (рис. 3 и 4).

Полученная имитационная модель нелинейного синхронного сервопривода включала систему следящего электропривода; блок, имитирующий зазор в механической передаче; блок, вычисляющий жёсткость системы в зависимости от положения штока; блок, учитывающий инерционность второй массы; коэффициент передачи редуктора привода ШВП; коэффициент передачи ШВП; коэффициент вязкости системы; блоки задания положения штока; блоки задания момента нагрузки активного характера.

Для примера на рис. 5 показаны кривые отработки электроприводом перемещения 1,5 мм.

Главными характеристиками синхронного электропривода являются характеристики статической и динамической точности. Так, для задания на положение 0,5; 1,5; 3 мм были получены значения времени переходных процессов 0,0541; 0,08; 0,114 с соответственно при допустимом времени переход-

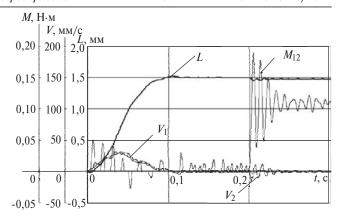


Рис. 5. Отработка электроприводом перемещения 1,5 мм с набросом максимальной нагрузки 980 кг с в момент времени 0,2 с

ного процесса 0,2 с, что удовлетворяет требованиям. Для задания на положение 10 мм время переходного процесса составило 0,2696 с при допустимом времени переходного процесса до 10 с. Перерегулирование во всех случаях составило 0%, что удовлетворяет требованиям к форме переходного процесса. Статическая ошибка отработки положения составила 8 мкм при максимально допустимой ошибке 0,1 мм. Статическая ошибка при набросе максимальной нагрузки 980 кгж составила 18 мкм для задания на положение 0,5 мм и 32 мкм в остальных случаях при максимально допустимой ошибке 85 мкм. Таким образом, разработанный электропривод полностью отвечает требованиям к установке. Небольшие колебания положения (0,015 мкм) возникают из-за ограниченной точности датчика положения, увеличение которой позволит полностью устранить колебания.

Авторы: **Гусев Николай Владимирович** окончил ТПУ в 2004 г. Кандидатскую диссертацию «Алгоритмическое обеспечение цифровой системы управления следящим электроприводом двухкоординатного стола» защитил в 2006 г. в ТПУ. Доцент кафедры электропривода и электрооборудования ТПУ.

Каракулов Александр Сергеевич окончил ТПУ в 1998 г. Кандидатскую диссертацию «Микроконтроллерное управление асинхронным электроприводом задвижки магистрального нефтепровода» защитил в 2005 г. Доцент кафедры электропривода и электрооборудования ТПУ.

Кауцман Василий Валерьевич окончил ТПУ в 2011 г. Аспирант ТПУ.

Абд Эль Вхаб Амр Рефки окончил $T\Pi Y$ в 2009 г. Аспирант $T\Pi Y$.