Министерство образования и науки Российской Федерации

ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ АВТОНОМНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ПРОФЕССИОНАЛЬНОГО ОБРАЗОВАНИЯ

САНКТ-ПЕТЕРБУРГСКИЙ УНИВЕРСИТЕТ ИНФОРМАЦИОННЫХ ТЕХНОЛОГИЙ, МЕХАНИКИ И ОПТИКИ

Кафедра Систем Управления и Информатики Группа <u>Р3340</u>

Лабораторная работа №10 "Исследование математической модели электромеханического объекта управления" Вариант - 2

Выполнил	Алякин С.П	<u>Алякин С.П.</u> (фамилия, и.о.)			
		(подпись)			
Проверил		(фамилия, и.о.)	(подпись)		
nn	_ 20 <u>_17</u> _г.	Санкт-Петербург,	20 <u>17</u> г.		
Работа выполнена	с оценкой				
Дата защиты "	_" 20	0 <u>17</u> г.			

Цель работы

Изучение математических моделей и исследование характеристик электромеханического объекта управления, построенного на основе электродвигателя постоянного тока независимого возбуждения.

Исходные данные

Таблица 1 – Исходные данные

U_{H} ,	n_0 ,	$I_{\mathrm{H}},$	M_{H} ,	R,	T_{H} ,	$J_{ m II},$	$T_{\rm y}$,		$J_{ m M},$
В	об/мин	A	Н∙м	Ом	мс	кг•м2	мс	$ $ $i_{ m P}$	кг•м²
48	1000	12	5,5	0,75	5	$1,6 \cdot 10^{-3}$	6	16	2,75

1 Расчёт параметров математической модели двигателя

Переведём заданное значение частоты в систему СИ

$$n_0=1000$$
 об/мин $=104,72$ рад/с $=\omega_0$

Рассчитаем необходимые для создания модели параметры:

$$K_{\rm Y} = \frac{U_{\rm H}}{U_m} = \frac{48}{10} \tag{2}$$

$$K_{\text{A}} = \frac{1}{R} = \frac{1}{0.75}$$
 = 1,33 (3)

$$K_{\rm M} = \frac{M_{\rm H}}{I_{\rm H}} = \frac{5,5}{12}$$
 = 0,4583

$$K_E = \frac{U_{\rm H}}{\omega_0} = \frac{48}{104,72}$$
 = 0,4583 (5)

$$J_{\rm P} = 0, 2J_{\rm II} = 0, 2 \cdot 1, 6 \cdot 10^{-3}$$
 = 3, 2 \cdot 10^{-4} (6)

$$J_{\Sigma} = J_{\mathcal{I}} + J_{\mathcal{P}} + \frac{J_{\mathcal{M}}}{i_{\mathcal{P}}^2} = 1,6 \cdot 10^{-3} + 3,2 \cdot 10^{-4} + \frac{2,75}{16^2}$$
 = 0,01266kr·м² (7)

2 Вывод математической модели Вход-Состояние-Выход для полной схемы моделирования электромеханического объекта

Для составления математической модели запишем формулы, характеризующие ЭМО, взятые из теории к данной лабораторной работе.

$$\begin{cases}
T_{\mathcal{H}}\dot{I} + I = K_{\mathcal{I}}(U_{\mathcal{Y}} - K_{E}\omega) \\
M_{\mathcal{I}} - M_{C} = J_{\Sigma}\dot{\omega} \\
T_{\mathcal{Y}}\dot{U}_{\mathcal{Y}} + U_{\mathcal{Y}} = K_{\mathcal{Y}}U
\end{cases} \Rightarrow
\begin{cases}
\dot{I} = -\frac{K_{E}}{T_{\mathcal{H}}}\omega - \frac{1}{T_{\mathcal{H}}}I + \frac{K_{\mathcal{I}}}{T_{\mathcal{H}}}U_{\mathcal{Y}} \\
\dot{\omega} = \frac{K_{M}}{J_{\Sigma}}I - \frac{1}{J_{\Sigma}}M_{C} \\
\dot{U}_{\mathcal{Y}} = -\frac{1}{T_{\mathcal{Y}}}U_{\mathcal{Y}} + \frac{K_{\mathcal{Y}}}{T_{\mathcal{Y}}}U \\
\dot{\alpha} = \omega
\end{cases}, (8)$$

где $M_{\text{Д}} = K_M I$.

Примем вектор состояния $X = \begin{bmatrix} \alpha & \omega & I & U_{\rm V} \end{bmatrix}^T$ и вектор входных воздействий $U = \begin{bmatrix} U & M_C \end{bmatrix}^T$, тогда исходя из (8) получим модель Вход-Состояние-Выход:

$$\begin{cases}
\dot{X} = AX + BU \\
y = CX
\end{cases}
\Rightarrow
\begin{cases}
\begin{bmatrix}
\dot{\alpha} \\
\dot{\omega} \\
\dot{I} \\
\dot{U}_{y}
\end{bmatrix} =
\begin{bmatrix}
0 & 1 & 0 & 0 \\
0 & 0 & \frac{K_{M}}{J_{\Sigma}} & 0 \\
0 & -\frac{K_{E}}{T_{R}} & -\frac{1}{T_{R}} & \frac{K_{L}}{T_{R}} \\
0 & 0 & 0 & -\frac{1}{T_{Y}}
\end{bmatrix}
\begin{bmatrix}
\alpha \\
\omega \\
I \\
U_{Y}
\end{bmatrix} +
\begin{bmatrix}
0 & 0 \\
0 & -\frac{1}{J_{\Sigma}} \\
0 & 0 \\
\frac{K_{Y}}{T_{Y}} & 0
\end{bmatrix}
\begin{bmatrix}
U \\
M_{C}
\end{bmatrix}$$
(9)

Подставив рассчитанные ранее значения, получим следующие матрицы

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 36.2 & 0 \\ 0 & -91,66 & -200 & 266 \\ 0 & 0 & 0 & -166,67 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & -79,99 \\ 0 & 0 \\ 800 & 0 \end{bmatrix}$$
(10)

3 Математическое моделирование электромеханического объекта

Составим математическую модель ЭМО на основе структурной схемы, представленной на рисунке 1.

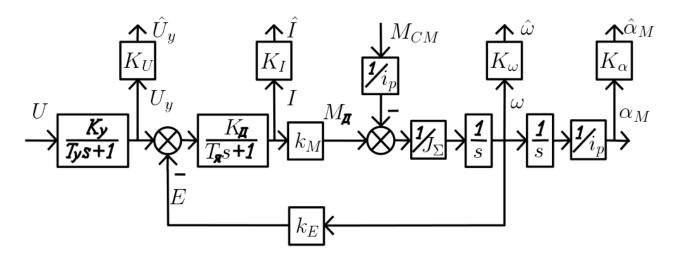


Рисунок 1 – Структурная схема ЭМО

Коэффициенты передачи измерительных устройств $K_U, K_I, K_\omega, K_\alpha$ выбираются таким образом, чтобы обеспечить соответствие максимального значения измеряемого сигнала уровню 10 В на выходе измерительного устройства. Из этого условия имеем:

$$K_U = 0,4175 (11)$$

$$K_I = 0,419$$
 (12)

$$K_{\omega} = 0.19125 \tag{13}$$

$$K_{\alpha} = 12 \tag{14}$$

Схема модели представлена на рисунке 2.

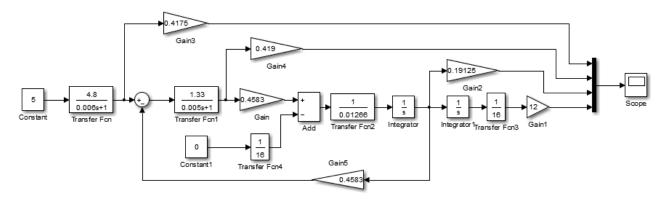


Рисунок 2 – Схема моделирования ЭМО

Построим график переходного процесса:

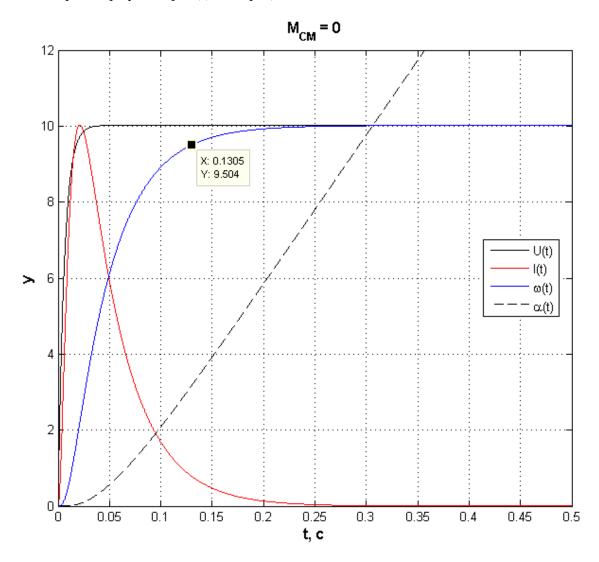


Рисунок 3 – График переходного процесса при нулевом моменте сопротивления

4 Исследование влияние момента сопротивления на вид переходных процессов

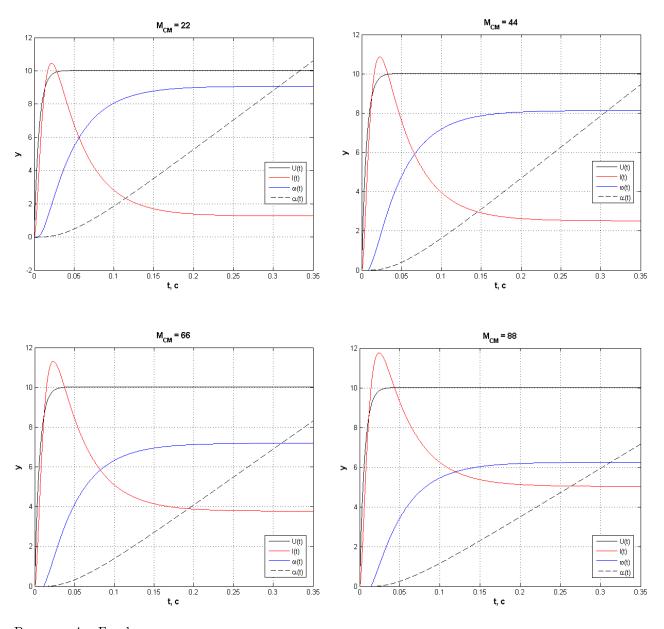


Рисунок 4 – Графики переходных процессов при различных значениях момента сопротивления

Как видно на рисунке 4 при увеличении момента сопротивления, время переходного процесса остаётся неизменным и равным 0.13 сек, установившееся значение скорости уменьшается, а тока — увеличивается.

5 Исследование влияния момента инерции нагрузки на вид переходных процессов

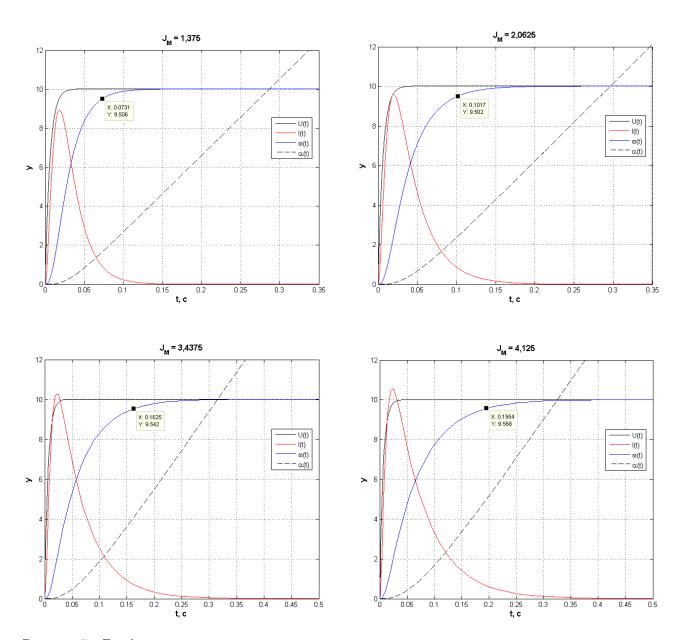


Рисунок 5 – Графики переходных процессов при различных значениях момента инерции нагрузки

Как мы можем наблюдать на графиках переходных процессов, представленных на рисунке 5, время переходного процесса изменяется пропорционально с моментом инерции нагрузки J_M , в то время как установившиеся значения тока якоря и угловой скорости остаются неизменными.

6 Исследование влияния передаточного момента редуктора на вид переходных процессов

Проведём исследования при величине момента сопротивления $M_{CM}=0$. Их результаты приведены на рисунке 6.

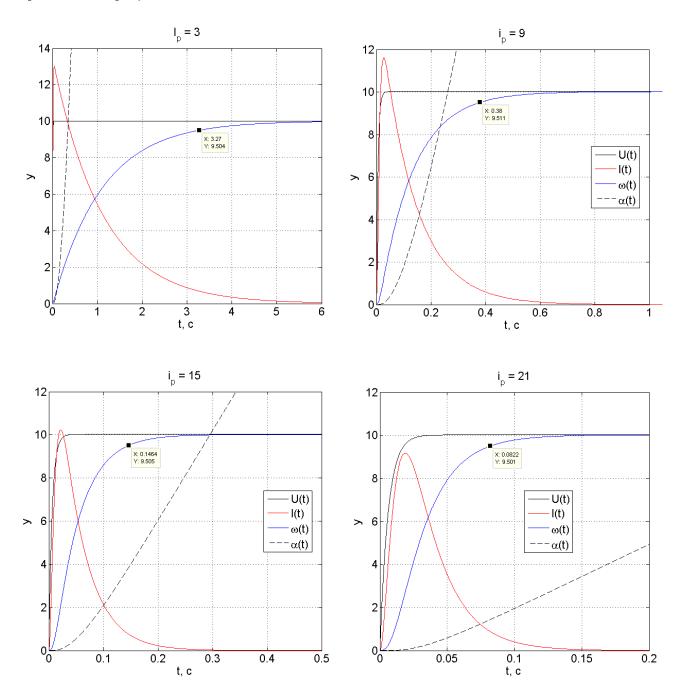


Рисунок 6 – Графики переходных процессов при нулевом моменте сопротивления и при различных значениях передаточного момента редуктора

Как можно заметить по результатам математического моделирования при увеличении передаточного момента редуктора уменьшаются время переходного процесса и максимальное значение тока. Установившиеся значения тока и угловой скорости при этом остаются неизменными.

Так же проведём исследования при величине момента сопротивления $M_{CM}=44$, что

является равным половине максимального значения, рассчитанного для передаточного момента редуктора $i_p=16$. Результаты моделирования приведены на рисунке 7.

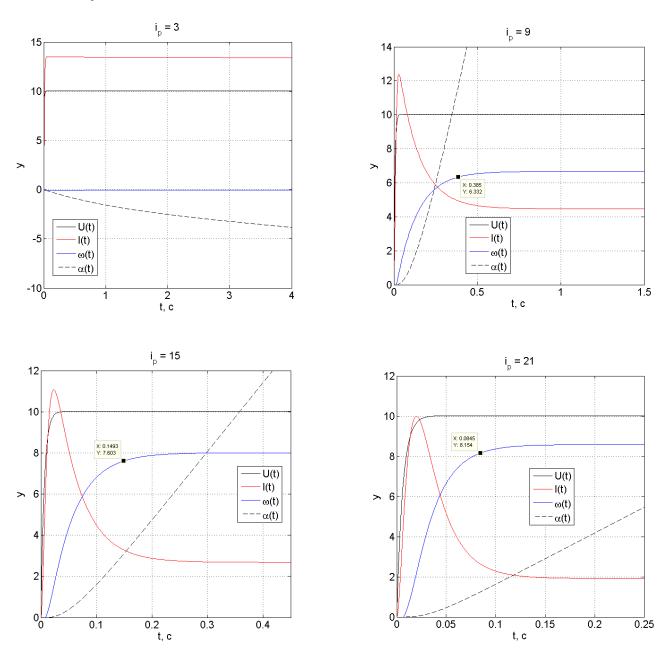


Рисунок 7 — Графики переходных процессов при ненулевом моменте сопротивления и при различных значениях передаточного момента редуктора

На представленных результатах моделирования видно, что при наличии момента нагрузки и малом показателе передаточного момента редуктора система может не справиться с нагрузкой и никогда не прийти в устойчивое состояние. В нашем случае при значении $i_p=3$ момента вращения двигателя не хватает, чтобы преодолеть момент сопротивления нагрузки. Так же можно наблюдать, что при увеличении i_p не только уменьшаются значения времени переходного процесса и максимального тока, но и установившиеся значения угловой скорости и тока приближаются к значениям без нагрузки.

7 Исследование влияния значений постоянных времени на вид переходных процессов

Для проведения данного исследования уменьшим заданные значения постоянных времени на порядок и получим

$$T_{y} = 0,5 \text{MC} = 0,0005c$$
 (15)

$$T_{\rm g} = 0,6 \text{mc} = 0,0006c$$
 (16)

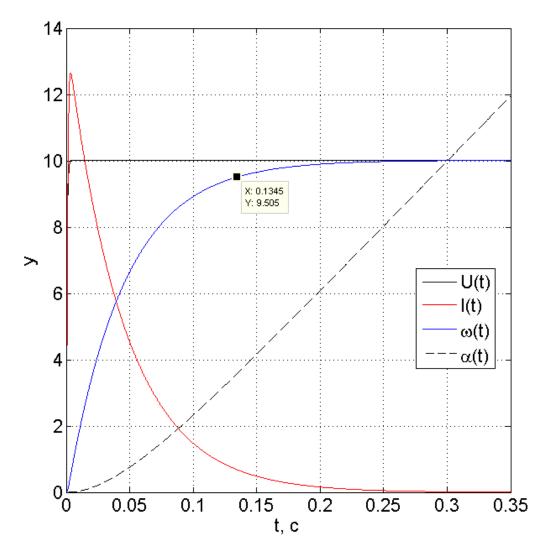


Рисунок 8 – График переходного процесса при уменьшенных значениях постоянных времени

При уменьшении значений постоянных времени на порядок возросло максимальное значение тока. Время переходного процесса и установившиеся значения тока и скорости остались неизменны.

8 Вывод математической модели Вход-Состояние-Выход для приближённой схемы моделирования электромеханического объекта

Для составления упрощённой модели ЭМО постоянные времени $T_{\rm V}$ и $T_{\rm H}$ приравнивают к 0, так как их значение существенно меньше, чем значение механической постоянной времени $T_{\rm M}$. Для получения упрощённой модели Вход-Состояние-Выход произведём соответствующие подстановки в уравнения для полной системы (8).

$$\begin{cases}
\dot{\omega} = -\frac{K_M K_{\Pi} K_C}{J_{\Sigma}} \omega + \frac{K_M K_{\Pi} K_C}{J_{\Sigma}} U - \frac{1}{J_{\Sigma}} M_C \\
\dot{\alpha} = \omega
\end{cases},$$
(17)

и на основании полученной системы построим модель:

Подставив значения, получим матрицы:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -22,07 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 22,07 & 78,99 \end{bmatrix}$$
 (19)

9 Математическое моделирование приближённой модели электромеханического объекта

Составим упрощённую модель ЭМО на основе структурной схемы, представленной на рисунке 9.

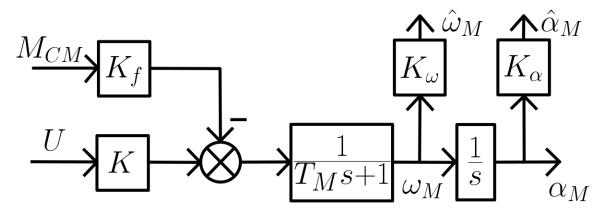


Рисунок 9 – Структурная схема упрощённой модели ЭМО

Рассчитаем параметры упрощённой ЭМО:

$$K = \frac{K_{y}}{K_{E} \cdot i_{p}} = \frac{4.8}{0.4583 \cdot 16}$$
 = 0.6546

$$K_f = \frac{R}{K_M \cdot K_E \cdot i_p^2} = \frac{0.75}{0.4583 \cdot 0.4583 \cdot 16^2} = 0.01395$$
 (21)

$$T_M = \frac{R \cdot J_{\Sigma}}{K_M \cdot K_E} = \frac{0,75 \cdot 0,01266}{0,4583 \cdot 0,4583} = 0,0452$$
 (22)

На основе полученных параметров построим математическую модель упрощённой ЭМО. Схема модели приведена на рисунке 10.

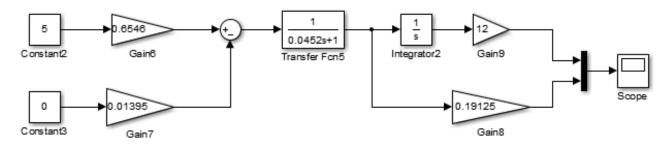


Рисунок 10 – Схема моделирования упрощённой ЭМО

Сравнение графиков переходных процессов по скорости полной и упрощённой моделей ЭМО приведёны на рисунке 11.

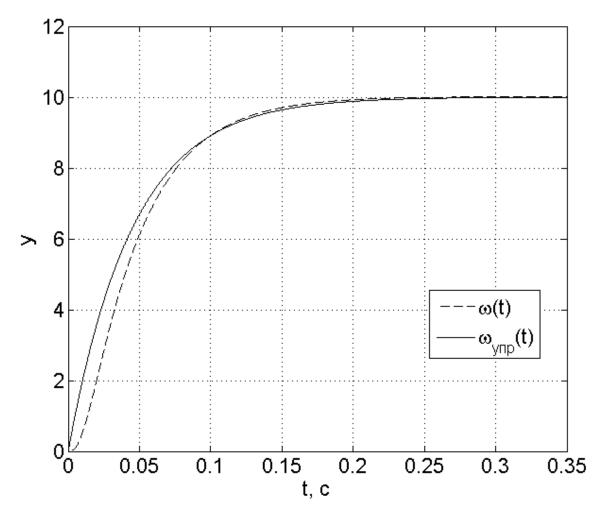


Рисунок 11 – График сравнения переходных процессов полной и упрощённой моделей ЭМО

Как можно заметить, время переходного процесса на обоих графиках совпадают, но есть различия в характере кривой.

Так же проведём сравнение переходных процессов в полной и упрощённой моделях при меньших значениях постоянных времени $T_{\rm Y}=6\cdot 10^{-4}$ и $T_{\rm H}=5\cdot 10^{-4}$. Результаты сравнения приведены на рисунке.

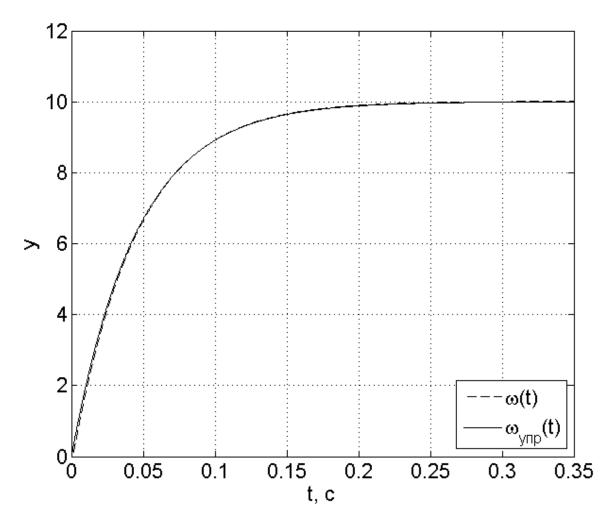


Рисунок 12 – График сравнения переходных процессов полной и упрощённой моделей ЭМО при меньших значениях постоянных времени

Как видно на рисунке 12 различия между полной и упрощённой моделями становятся незначительными при уменьшении постоянных времени.

Вывод

В ходе работы было показано, как различные параметры, такие как момент сопротивления нагрузки, передаточный момент редуктора и постоянные времени влияют на показатели переходных процессов системы и её работоспособность в целом.

Так же была исследована упрощённая модель электромеханического объекта и в ходе математического моделирования было показано, что её можно использовать при постоянных времени $T_{\rm N}$ и $T_{\rm S}$ значительно меньших механической постоянной времени T_{M} .