

---

*Дмитриев М.Г., Макаров Д.А.*

***«Методы классического и  
интеллектуального  
управления динамическими  
системами»***

*Лабораторная работа №1*

---

# Пример. Перевернутый маятник на тележке<sup>1</sup>

$M$  – масса тележки, 0.5 кг;

$m$  – масса маятника, 0.2 кг;

$b$  – коэффициент трения тележки, 0.1 Н/м/с;

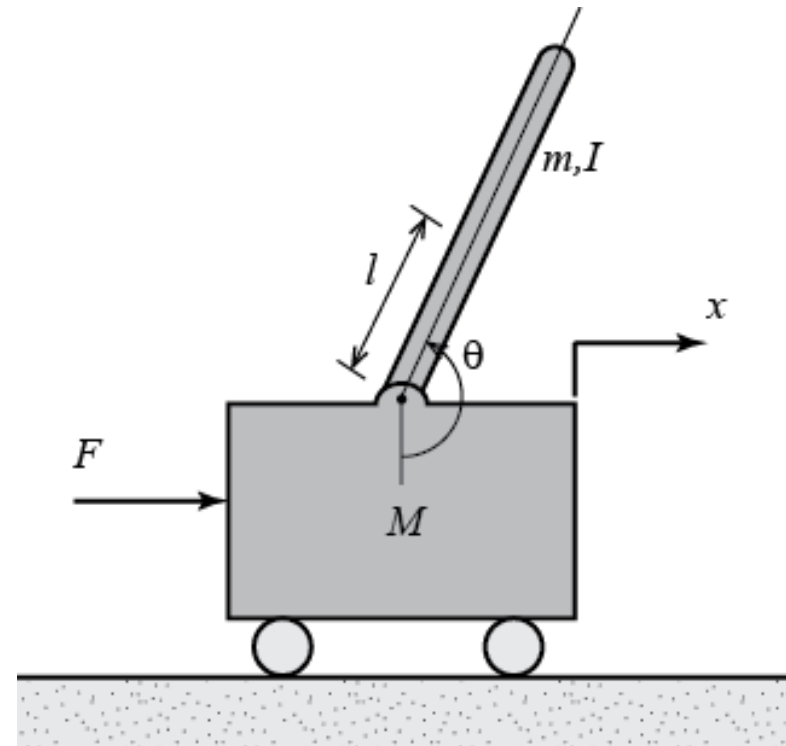
$l$  – расстояние до центра масс маятника, 0.3 м;

$I$  – момент инерции маятника, 0.006 kg\*m<sup>2</sup>;

$F$  – сила, приложенная к тележке, Н;

$x$  – координата тележки, м;

$\theta$  – угол отклонения маятника от вертикальной полуоси, направленной вниз, рад.



<sup>1</sup> Пример и программа взяты из «Control Tutorials for MATLAB and Simulink» by Prof. Bill Messner at Carnegie Mellon and Prof. Dawn Tilbury at the University of Michigan. <http://ctms.engin.umich.edu/CTMS/index.php?aux=Home> 2

# Уравнения движения

Нелинейная модель:

$$(M + m)\ddot{x} + b\dot{x} + ml\ddot{\theta} \cos \theta - ml\dot{\theta}^2 \sin \theta = F$$

$$(I + ml^2)\ddot{\theta} + mgl \sin \theta = -ml\ddot{x} \cos \theta$$

Положим, что  $\theta = \pi + \phi$ , где  $\phi$  – угол отклонения от вертикали. Тогда при малом  $\phi$

$$\cos \theta = \cos(\pi + \phi) \approx -1$$

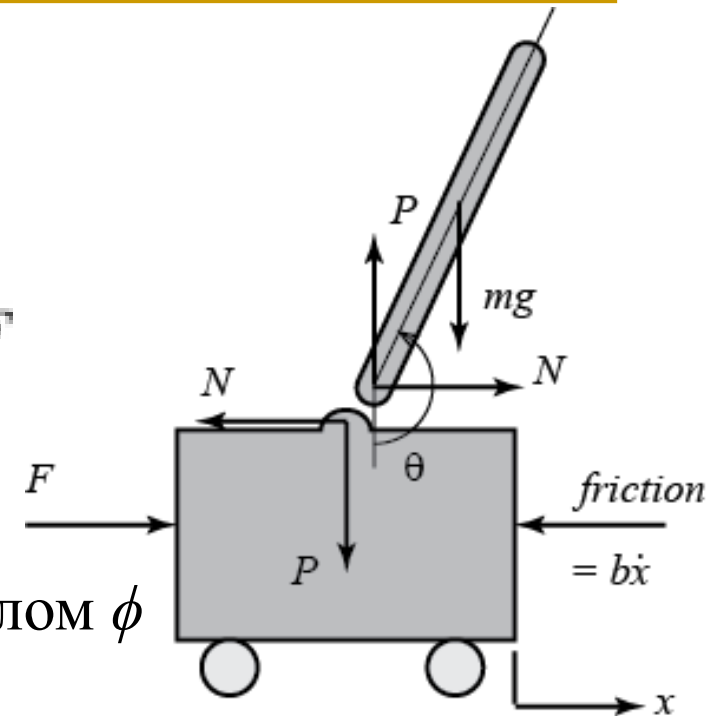
$$\sin \theta = \sin(\pi + \phi) \approx -\phi$$

Итак, при малой скорости  $\dot{\theta}$  получаем линеаризованные уравнения

$$(M + m)\ddot{x} + b\dot{x} - ml\ddot{\phi} = u$$

$$(I + ml^2)\ddot{\phi} - mgl\phi = ml\ddot{x}$$

где  $u = F$ .



# Линеаризация и выходные величины

Поскольку полученные выше уравнения являются линейными, то их можно представить в виде системы ОДУ первого порядка, которую можно представить в виде

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \ddot{x} \\ \dot{\phi} \\ \ddot{\phi} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & \frac{-(I+ml^2)b}{I(M+m)+Mml^2} & \frac{m^2gl^2}{I(M+m)+Mml^2} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{-mlb}{I(M+m)+Mml^2} & \frac{mgl(M+m)}{I(M+m)+Mml^2} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ \dot{x} \\ \phi \\ \dot{\phi} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{I+ml^2}{I(M+m)+Mml^2} \\ 0 \\ \frac{ml}{I(M+m)+Mml^2} \end{bmatrix} u$$

Введем вектор наблюдений  $y$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ \dot{x} \\ \phi \\ \dot{\phi} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

# Упражнения в MATLAB

- Проверка устойчивости разомкнутой системы (без управления) с помощью функции **eig**.
- Проверка управляемости системы с помощью функции **rank**.
- Синтез стабилизирующего в нуле линейно-квадратичного регулятора по состоянию с помощью функций **care** или **lqr**.
- Проверка наблюдаемости системы с помощью **rank**.
- Построение наблюдателя и стабилизирующего в нуле линейно-квадратичного динамического регулятора.

# Уравнения замкнутой системы вдоль регулятора с наблюдателем полного порядка

С учетом построенного наблюдателя

$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x})$$

для системы  $\dot{x} = Ax + Bu$ ,  $y = Cx$  для ошибки наблюдения  $e = x - \hat{x}$  имеем

$\dot{e} = \dot{x} - \dot{\hat{x}} = (Ax + Bu) - (A\hat{x} + Bu + L(y - C\hat{x})) = A(x - \hat{x}) - LC(x - \hat{x}) = (A - LC)e$ . Тогда уравнения *расширенной* замкнутой системы вдоль  $u = -K\hat{x} = -K(x - e)$  имеют вид

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{e} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - BK & BK \\ 0 & A - LC \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ e \end{bmatrix} \quad y = \begin{bmatrix} C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ e \end{bmatrix}$$

# Определение коэффициентов матрицы наблюдателя

Необходимо, чтобы собственные значения матрицы  $A - LC$  лежали в левой полуплоскости для устойчивости ошибки наблюдения. Формально, определение матриц коэффициентов усиления регулятора и наблюдателя ( $K$  и  $L$ ) – две **независимые** задачи. Однако, *желательно*, чтобы действительные части собственных чисел матрицы  $A - LC$  по модулю были значительно (на порядок) больше действительных частей собственных значений ( $A - BK$ ).

Команда **place**( $A, B, poles$ ) находит  $K$ , при которой  $A - BK$  имеет вектор собственных чисел равный заданному параметру  $poles$ . Т.к. собственные значения не меняются при транспонировании, то используем  $L^T = \text{place}(A^T, C^T, poles)$ .