



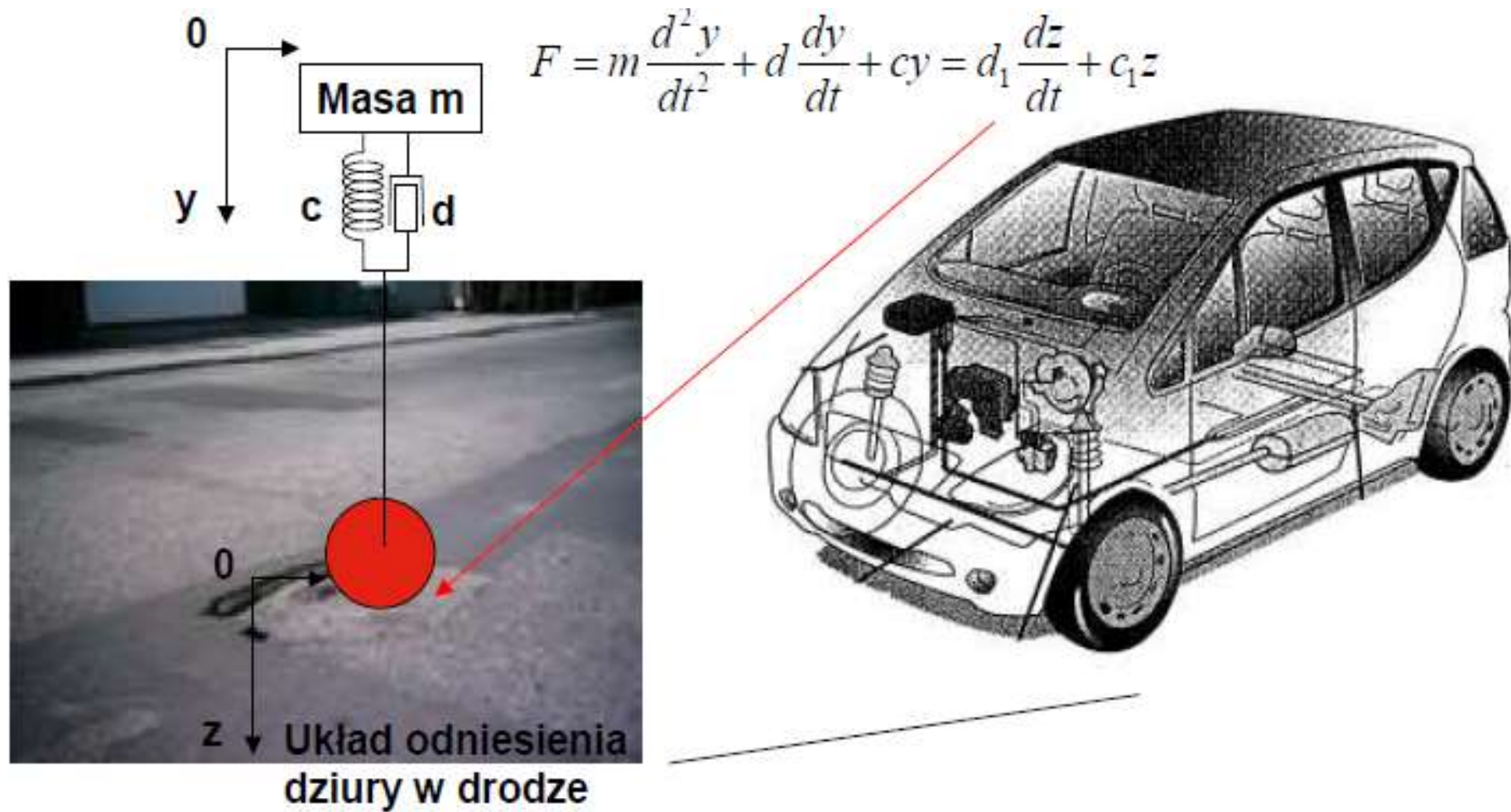
**Katedra Mechaniki i Podstaw Konstrukcji Maszyn
POLITECHNIKA OPOLSKA**

Symulacja systemów mechtronicznych

Modele matematyczne układów

dr hab. inż. Roland PAWLICZEK

Równania różniczkowe

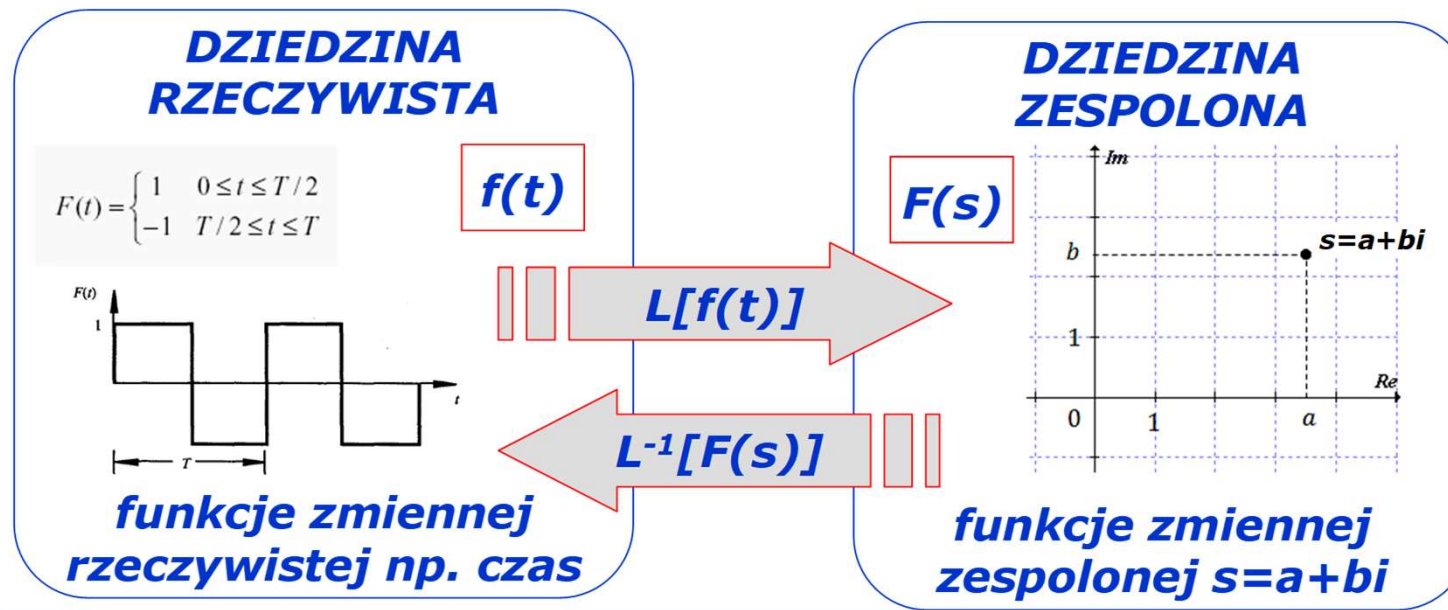


Równania różniczkowe – przekształcenie Laplace'a

Przekształcenie przeprowadzające pewną funkcję **$f(t)$** (tzw. **oryginał**), w funkcję zmiennej zespolonej **$f(s)$** (tzw. **obraz**), przy czym

$$L[f(t)] = f(s) = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt$$

gdzie: **$s \in \mathbf{C}$** ; \mathbf{C} – zbiór liczb zespolonych,
 s – liczba zespolona,
 t – czas.



Równania różniczkowe – przekształcenie Laplace`a

Przykład: $\frac{dy}{dt} - 3y = 1$

$$L\left(\frac{dy}{dt} - 3y\right) = L(1)$$

$$L\left(\frac{dy}{dt}\right) - 3L(y) = L(1)$$

$$L(y') - 3L(y) = L(1)$$

$$L(y') = sy(s) - y(0)$$

$$\text{dla } y(0) = 0 \quad L(y') = sy(s)$$

$$3L(y) = 3y(s)$$

$$L(a) = \frac{a}{s} \quad \text{czyli} \quad L(1) = \frac{1}{s}$$

$$sy(s) - 3y(s) = \frac{1}{s}$$

$$y(s) \cdot (s - 3) = \frac{1}{s} \Rightarrow$$

$$y(s) = \frac{1}{s(s-3)} = \frac{1}{s^2 - 3s}$$

Równania różniczkowe – przekształcenie Laplace'a

dla $y(s) = \frac{1}{s(s-3)}$

z tablic $F(s) = \frac{1}{s(s+\alpha)} \rightarrow$ tutaj $\alpha = -3$

oryginał z tablic $y(t) = \frac{1}{\alpha}(1 - e^{-\alpha t})$

ostatecznie $y(t) = -\frac{1}{3}(1 - e^{3t}) = \frac{1}{3}(e^{3t} - 1)$

lp.	Oryginał	Transformata
1	$I(t)$	$\frac{1}{s}$
2	$\delta(t)$	1
3	αt	$\frac{\alpha}{s^2}$
4	t^n	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
5	$e^{\pm \alpha t}$	$\frac{1}{s \mp \alpha}$
6	$\frac{1}{\alpha}(1 - e^{-\alpha t})$	$\frac{1}{s(s + \alpha)}$
7	$\cos \alpha t$	$\frac{s}{s^2 + \alpha^2}$
8	$\sin \alpha t$	$\frac{\alpha}{s^2 + \alpha^2}$

Przekształcenie Laplace'a - transmitancja

$$T \frac{dy}{dt} + y = u$$

$$Ts y(s) + y(s) = u(s)$$

$$y(s) \cdot (Ts + 1) = u(s)$$

$$G(s) = \frac{y(s)}{u(s)} = \frac{1}{Ts + 1}$$

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + 2 \frac{dy}{dt} + 2y = \frac{du}{dt} + 2u$$

$$s^2 y(s) + 2s y(s) + 2y(s) = s u(s) + 2u(s)$$

$$y(s) \cdot (s^2 + 2s + 2) = u(s) \cdot (s + 2)$$

$$G(s) = \frac{y(s)}{u(s)} = \frac{s + 2}{s^2 + 2s + 2}$$

Wektor stanu

Przykład: dla równania różniczkowego

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + 2 \frac{dy}{dt} + 2y = \frac{du}{dt} + 2u$$

wstawiając

$$\frac{dy}{dt} = v$$

$$\frac{du}{dt} + 2u = u(t)$$

Wektor stanu dla zmiennych ***y*** i ***v*** można zapisać jako

$$\begin{cases} \frac{dy}{dt} = v \\ \frac{dv}{dt} = -2v - 2y + u(t) \end{cases} \Leftrightarrow \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} y \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

Wektor stanu

Wektor stanu

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} y \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

Może być zapisany w krótszej formie jako

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \mathbf{x} + \mathbf{B} u$$

gdzie: \mathbf{u} jest wektorem wejściowym (sterowanie), \mathbf{x} jest wektorem stanu, \mathbf{A} i \mathbf{B} macierze systemowe.

Można zdefiniować zw. **Wektor wyjściowy** dla danego wektora stanu

$$z = \mathbf{C} \mathbf{x} + \mathbf{D} u$$

where: \mathbf{u} –wektor wejściowy, \mathbf{x} wektor stanu,

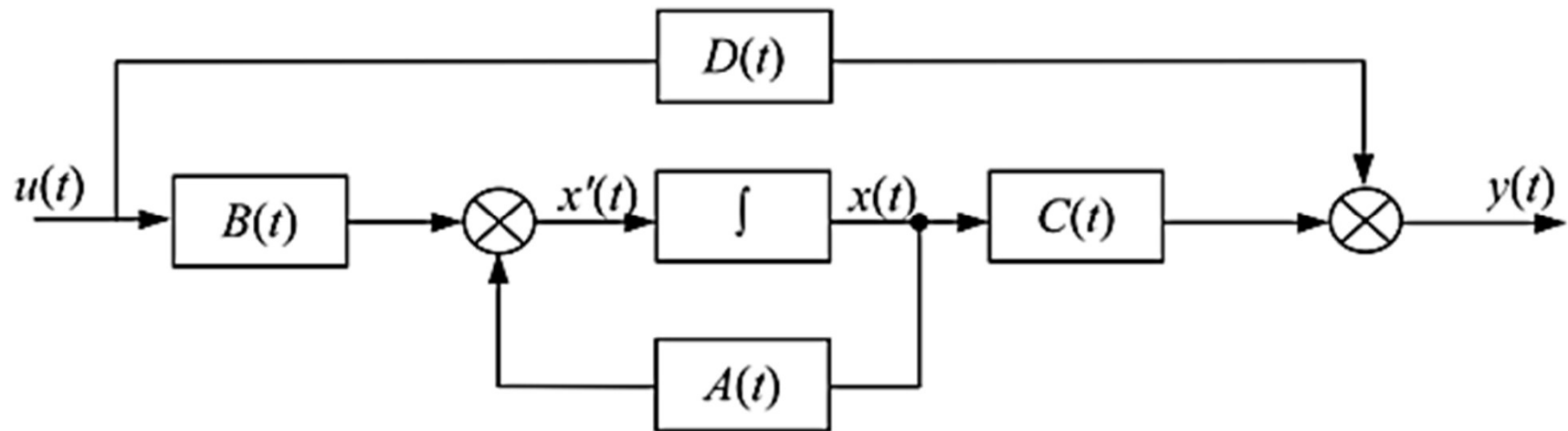
\mathbf{C} – macierz wyjściowa modelu obiektu (jak zmienne wejściowe zależą od składowych wektora stanu),

\mathbf{D} – macierz przejścia modelu (jak zmienne wyjściowe zależą od wektora wejściowego– zwykle $\mathbf{D}=\mathbf{0}$).

Wektor stanu

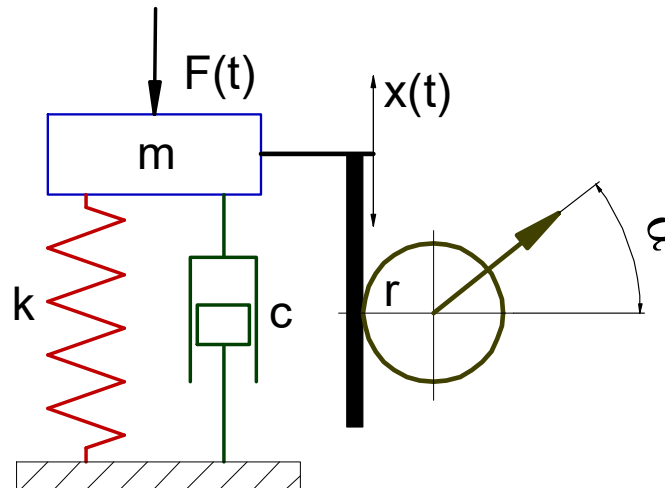
$$\dot{x} = \mathbf{A}x + \mathbf{B}u$$

$$z = \mathbf{C}x + \mathbf{D}u$$



Układ oscylacyjny - wektor stanu

Przykład: zawór



F – siła

m – masa

k – stała sprężyny

c – wsp. tłumienia

x – przemieszczenie

r – promień

a – kąt

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} + c \frac{dx}{dt} + kx = F(t)$$

$$\frac{d^2 x}{dt^2} = \frac{1}{m} F(t) - \frac{c}{m} \frac{dx}{dt} - \frac{k}{m} x$$

Wektor stanu – wektor wyjściowy

Wektor stanu $[x, v]^T$:

$$\dot{x} = \mathbf{A}x + \mathbf{B}u$$

$$\begin{cases} \frac{dx}{dt} = v \\ \frac{dv}{dt} = \frac{F(t)}{m} - \frac{c}{m}v - \frac{k}{m}x \end{cases} \Leftrightarrow \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{c}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} F(t)$$

Zakładając wektor wyjściowy $z = \mathbf{C}x + \mathbf{D}u$ w postaci

$$\begin{bmatrix} F_{spr} \\ F_{damp} \\ \alpha \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} k & 0 \\ 0 & c \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} F(t)$$

gdzie

$$F_{spr} = kx; \quad F_{damp} = cv; \quad \alpha = \frac{x}{r};$$

Wektor stanu – wektor wyjściowy

Dla wartości parametrów **$m=5$, $c=1$, $k=2$, $r=0.75$** :

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0,4 & -0,2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0,2 \end{bmatrix} F(t)$$

$$\begin{bmatrix} F_{spr} \\ F_{damp} \\ \alpha \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 1 \\ 0,75 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} F(t)$$

Parameters

Parameter Name	Value
State-Space	...
initial state (x0)	[0 0]
reset?	False
reset state (xr)	[0]

Preview

$$\frac{dx}{dt} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0.4 & -0.2 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0.2 \end{bmatrix} \mathbf{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 1 \\ 0.75 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \mathbf{u}(t)$$

Model Dimensions

	Inputs	States	Outputs
	1	2	3

A

	x0	x1
x0	0	1
x1	-0.4	-0.2

B

	u0
u0	0.2

C

	y0	y1	y2
y0	2	0	0
y1	0	1	0
y2	0.75	0	0

D

	u0
u0	0

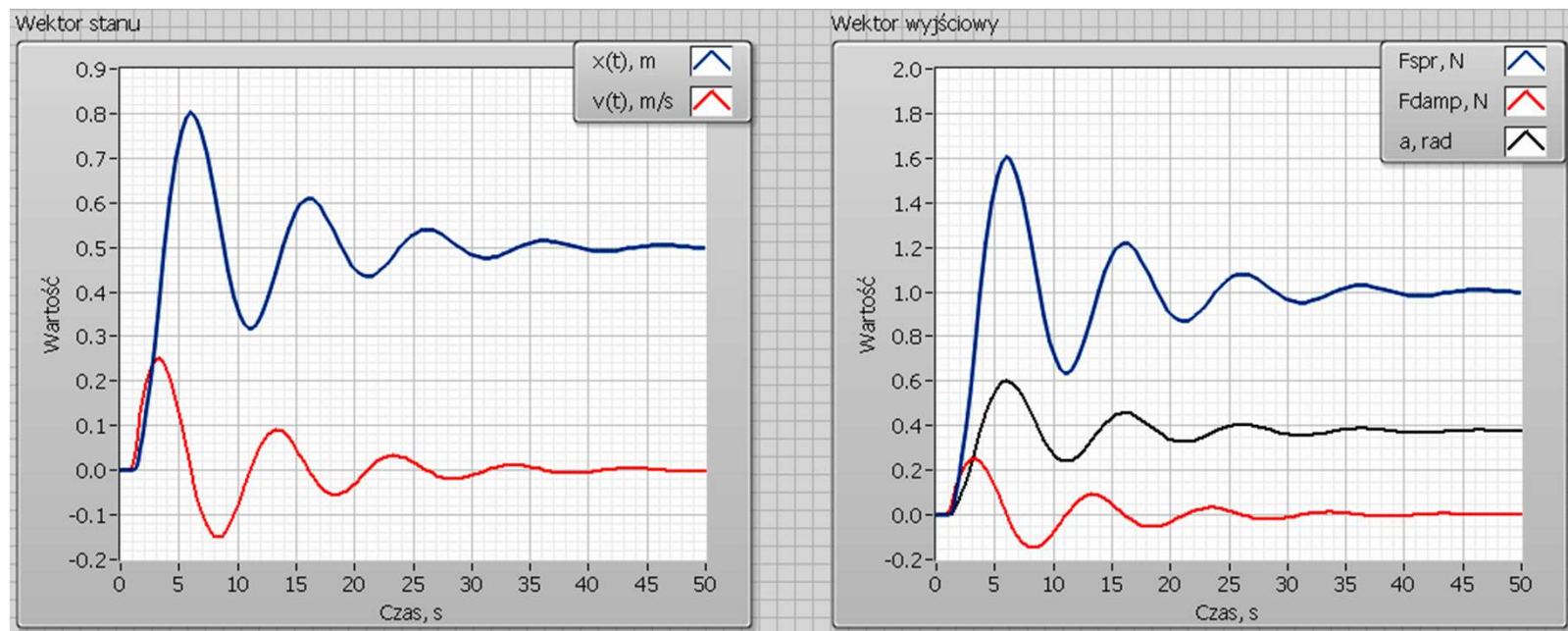
OK Cancel Help

Opis systemu mechatronicznego – wektor stanu

Dla wartości parametrów **$m=5$, $c=1$, $k=2$, $r=0.75$** :

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0,4 & -0,2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0,2 \end{bmatrix} F(t) \quad \begin{bmatrix} F_{spr} \\ F_{damp} \\ \alpha \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ 0 & 1 \\ 0,75 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ v \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} F(t)$$

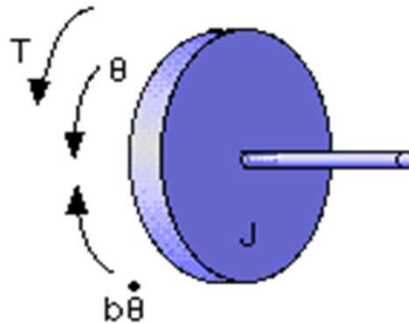
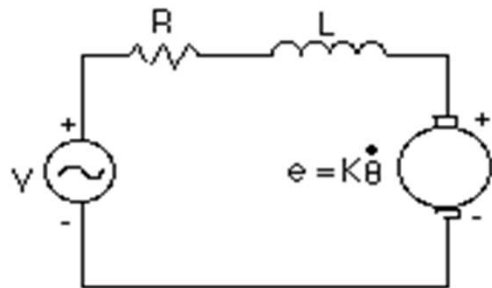
otrzymujemy wyniki



Symulacja pracy

Model silnika elektrycznego: obwód elektryczny stojana i uwolniony z więzów model wirnika:

Moment obrotowy T jest związany z natężeniem prądu i w obwodzie za pomocą współczynnika proporcjonalności K , zaś napięcie indukowane e jest zależne od prędkości kątowej wirnika



$$T = Ki$$

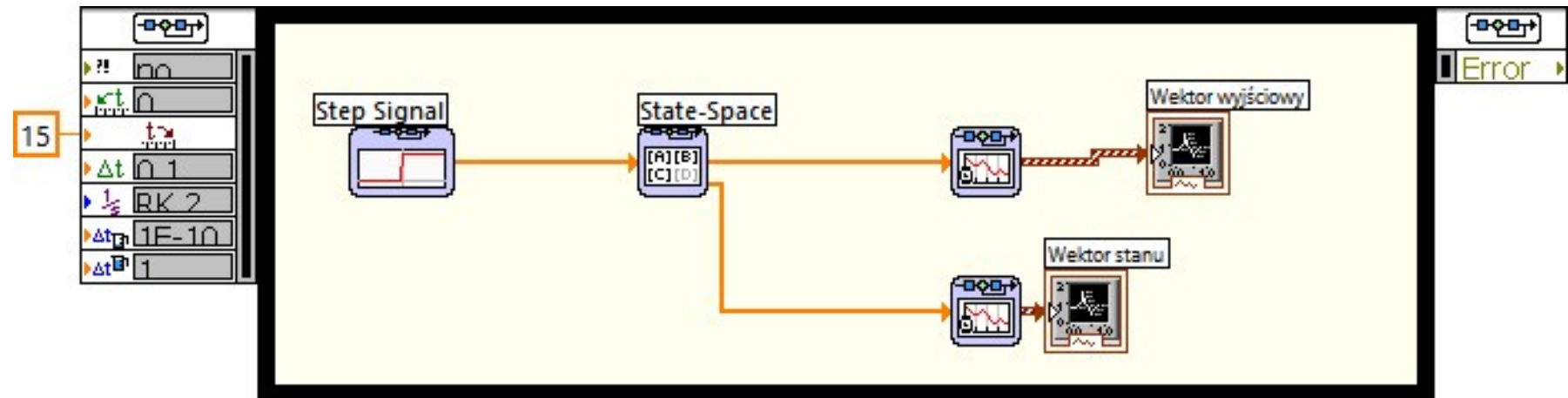
$$e = K\omega = K \frac{d\theta}{dt}$$

Wykorzystując prawo Kirchhoffa dla obwodu elektrycznego oraz równanie dynamiki ruchu obrotowego wirnika można zapisać

$$L \frac{di}{dt} + Ri = V - K \frac{d\theta}{dt}$$

$$J \frac{d^2\theta}{dt^2} + b \frac{d\theta}{dt} = Ki$$

Symulacja pracy - narzędzia



Symulacja pracy - narzędzia

