

## Experiência 4

Prof. Marconi Kolm Madrid

EA722 - 2017/2

Danilo Pereira Titato - RA 122541

Giovani Granzotto Olini - RA 146253

Pedro Gabriel Calixto Mendonça - RA 118363

### Exercício 1

A função de transferência é:

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_c(s) G_p(s)}{1 + G_c(s) G_p(s)}$$

Para o cálculo de erro:

$$\begin{aligned} Y(s) &= G_c(s) \cdot G_p(s) \cdot E(s) \\ \frac{G_c(s) G_p(s) E(s)}{R(s)} &= \frac{G_c(s) G_p(s)}{1 + G_c(s) G_p(s)} \\ E(s) &= \frac{R(s)}{1 + G_c(s) G_p(s)} \end{aligned}$$

Logo, o erro de estado estacionário do sistema em malha fechada é dado por:

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{R(s)}{1 + G_c(s) G_p(s)}, C.Q.D.$$

### Exercício 2

Temos que, no controlador PI&D, com  $k_i = 0$ :

$$\begin{aligned} X(s) &= \frac{1}{m_1 s^2 + c_1 s} \cdot k_{hw} \cdot \left[ \left( k_p + \frac{k_i}{s} \right) (R(s) - X(s)) - k_d s X(s) \right] \\ X(s) \left[ 1 + \frac{1}{m_1 s^2 + c_1 s} \cdot k_{hw} \cdot (k_p + k_d s) \right] &= R(s) \cdot \frac{1}{m_1 s^2 + c_1 s} \cdot k_{hw} \cdot k_p \\ X(s) [m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}] &= R(s) \cdot k_p \cdot k_{hw} \\ \frac{X(s)}{R(s)} &= \frac{k_p k_{hw}}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} E(s) &= R(s) - X(s) \\ &= R(s) \left[ 1 - \frac{k_p k_{hw}}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right] \\ &= R(s) \left[ \frac{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right] \end{aligned}$$

$$e(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \left[ \frac{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right], C.Q.D.$$

Já para o controlador PD:

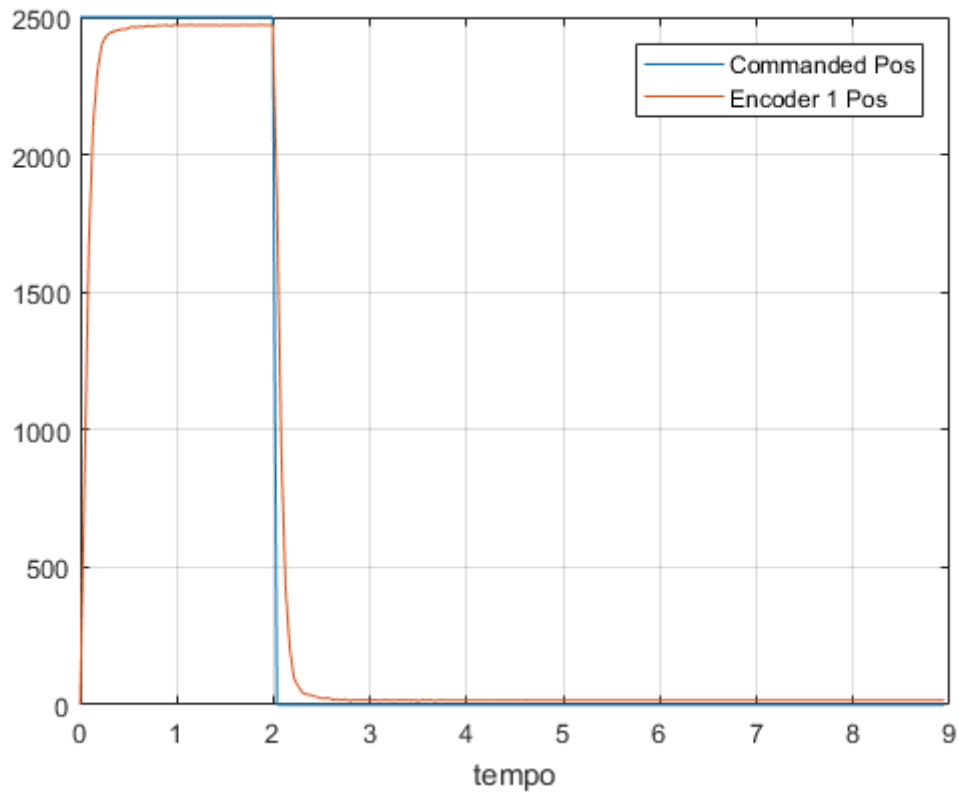
$$\begin{aligned}\frac{X(s)}{R(s)} &= \frac{\frac{1}{m_1 s^2 + c_1 s} \cdot k_{hw} \cdot (k_p + k_d s)}{1 + \frac{1}{m_1 s^2 + c_1 s} \cdot k_{hw} \cdot (k_p + k_d s)} \\ &= \frac{k_{hw} \cdot (k_p + k_d s)}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\tilde{E}(s) &= R(s) - X(s) \\ &= R(s) \cdot \left[ 1 - \frac{k_{hw} \cdot (k_p + k_d s)}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right] \\ &= R(s) \cdot \left[ \frac{m_1 s^2 + c_1 s}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right]\end{aligned}$$

$$\tilde{e}(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \tilde{E}(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \left[ \frac{m_1 s^2 + c_1 s}{m_1 s^2 + (c_1 + k_d k_{hw}) s + k_p k_{hw}} \right], C.Q.D.$$

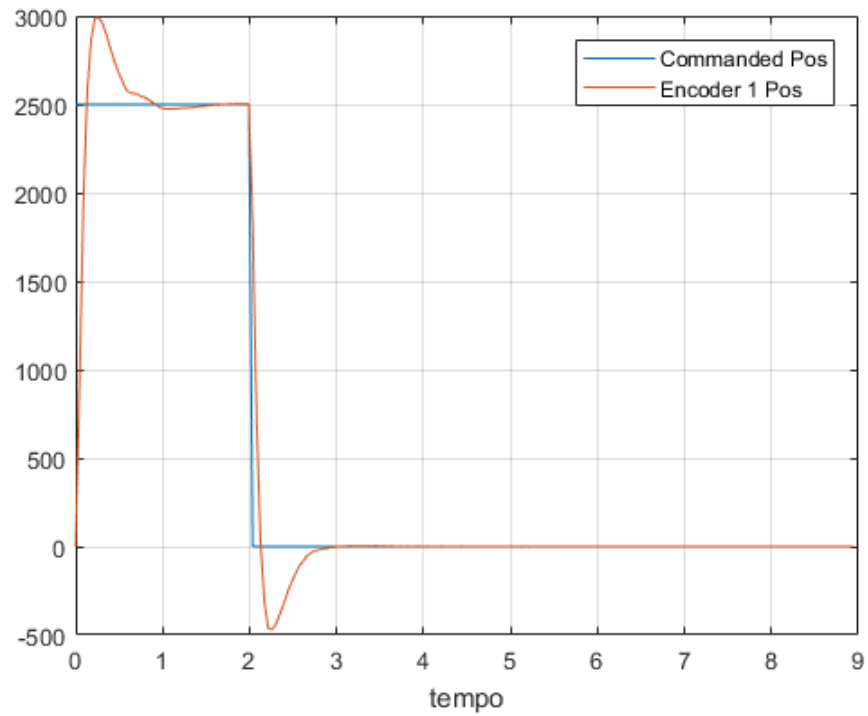
## Procedimento experimental - parte 1

2.

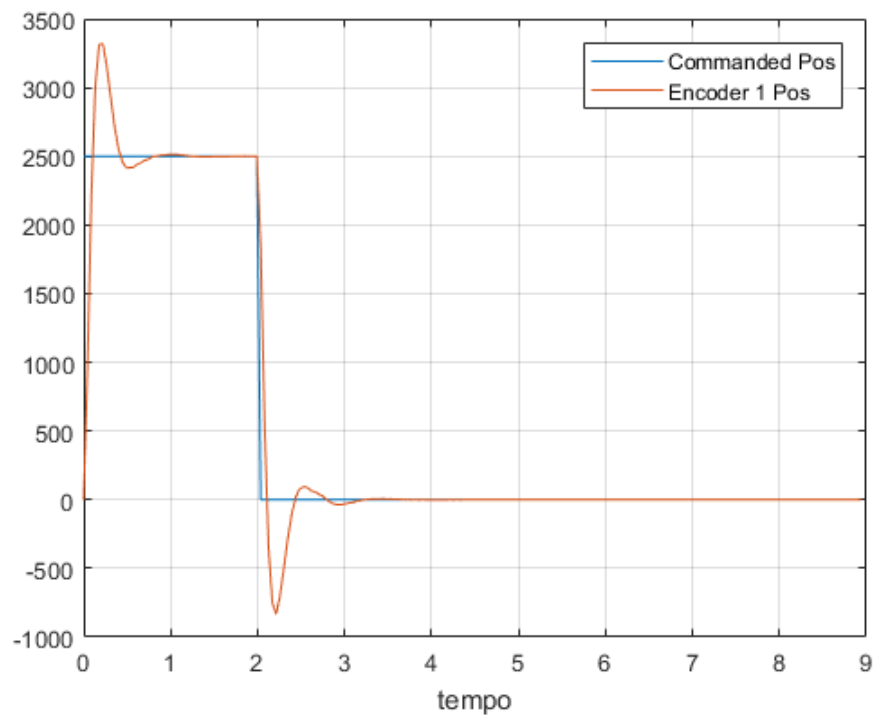


3.

$$k_i k_{hw} = 7500 \implies k_i = \frac{7500}{14732} = 0.5091$$



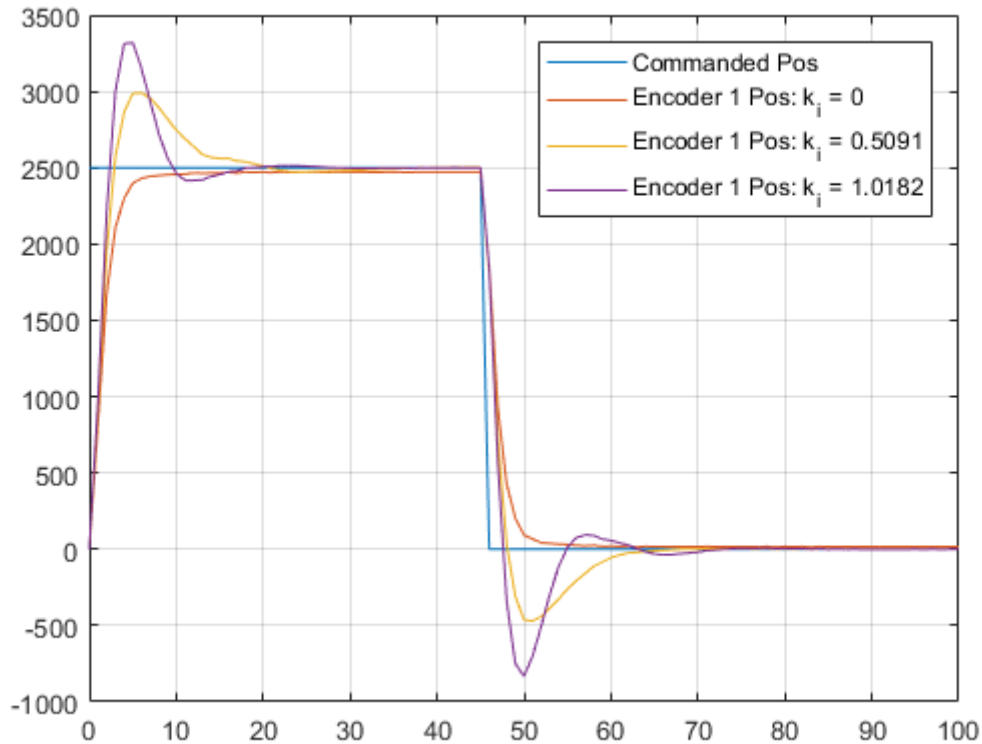
4.



Como parte da força de compensação é determinada pela integral do erro; enquanto o erro não for negativo ou zero, o termo integral aumentará de modo cumulativo. Assim, se segurarmos o carro

deslocado da origem, haverá erro e a força de compensação irá aumentar ao longo do tempo. Se soltarmos o carro após o segurarmos em uma posição deslocada, o carro irá acelerar em direção à posição comandada, mas irá passar do ponto de equilíbrio e oscilar em torno dele.

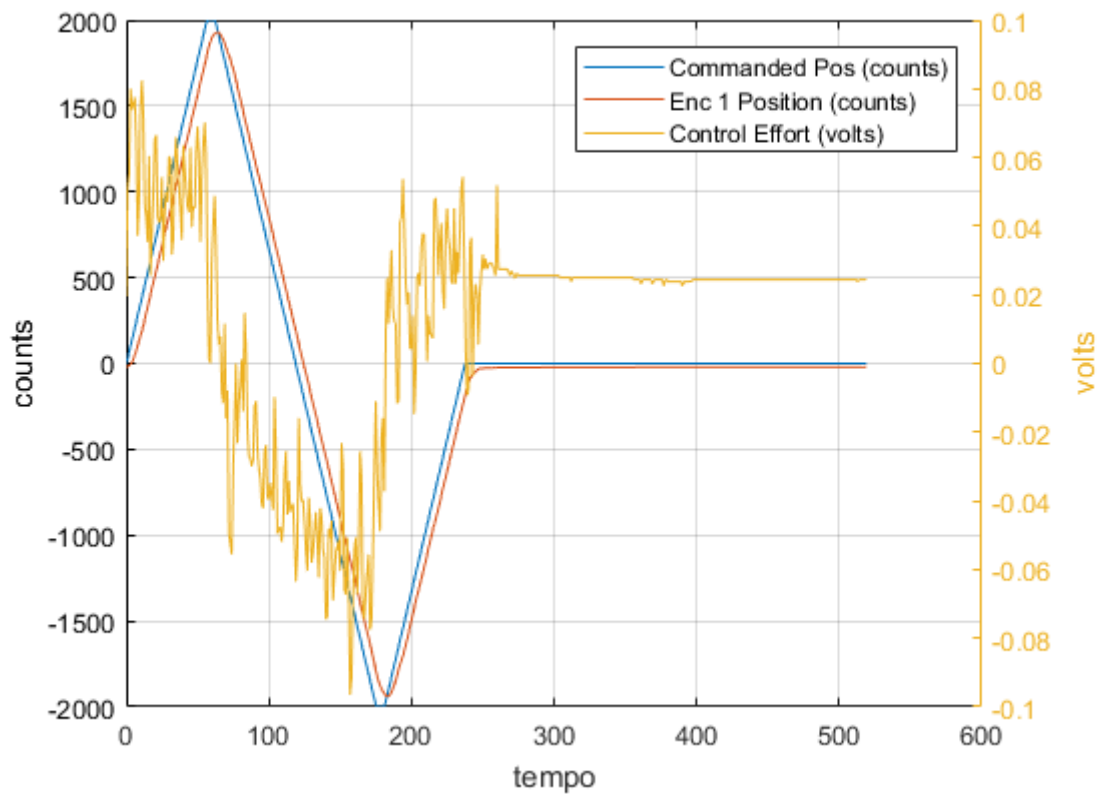
5.



Como podemos ver, a ação integral elimina o erro de regime, dado que a força de compensação aumenta enquanto houver erro. No entanto, é visível também que com um maior ganho integral, temos um aumento visível no máximo *overshoot*. Isso pode ser explicado pelo aumento da força de compensação aplicada pelo termo integrador, para que haja o controle ao redor do ponto de equilíbrio. Já que é dependente do termo integrativo, essa força acumula independentemente da taxa de variação do erro, enquanto houver erro. Com o aumento do  $k_i$ , há o aumento dessa força e o sistema apresenta um *overshoot* mais acentuado.

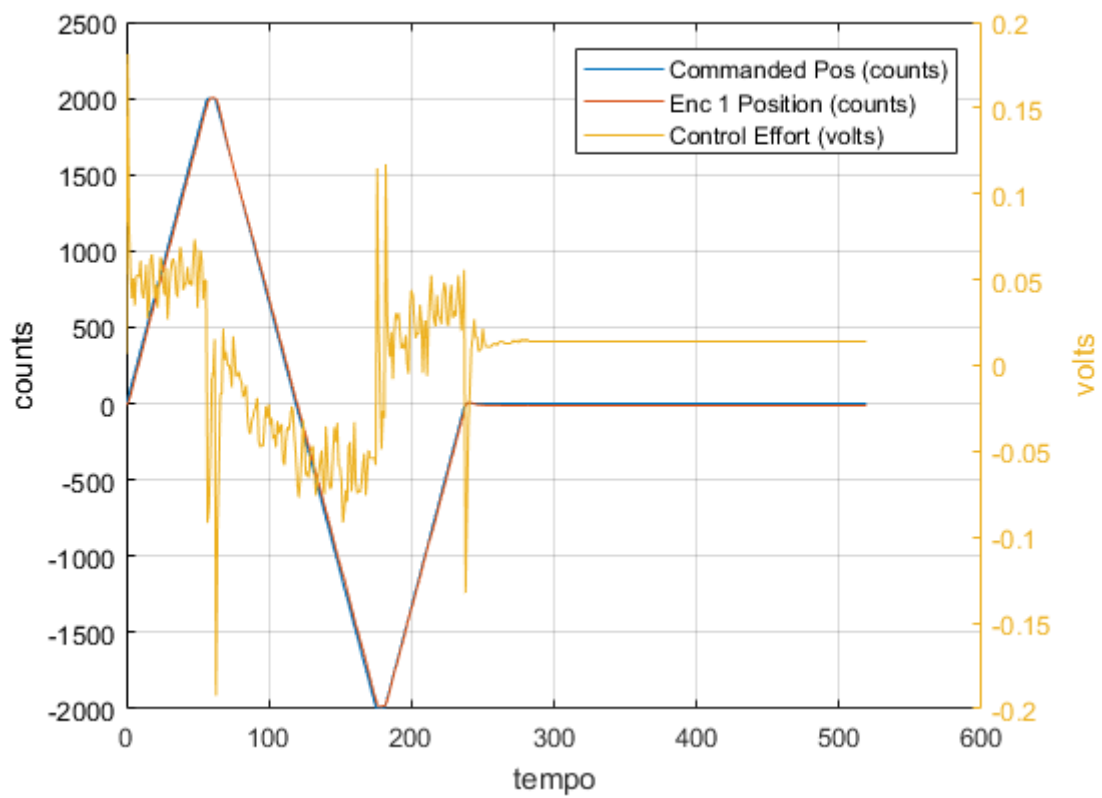
## Procedimento experimental - parte 2

8. PI&D,  $k_i = 0$  (P&D):

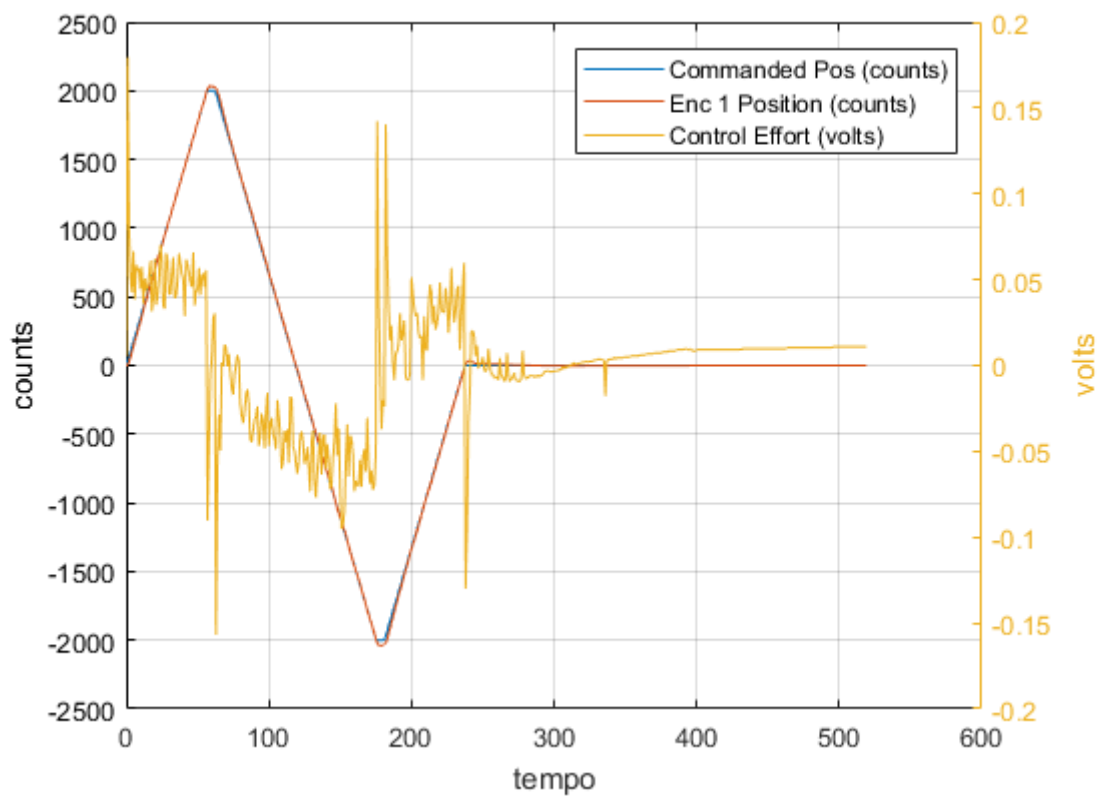


9.

PD:



PID:



10.

8-PI&D houve erro notável, sem overshoot

9-PD existe erro mt mt mt pequeno. overshoot mt mt pequeno

9-PID houve overshoot notavel, sem erro

**Procedimento experimental - parte 3**

12.