

Pré-relatório Experiência 6

Prof. Marconi Kolm Madrid

EA722 - 2017/2

Danilo Pereira Titato - RA 122541

Giovani Granzotto Olini - RA 146253

Pedro Gabriel Calixto Mendonça - RA 118363

Projeto de realimentação do carro 1

```
1 %% Parametros iniciais
  s = tf('s');
3
  % Massa dos carros
5 mc1 = 0.783; % kg
  mc2 = 0.582; % kg
7
  % Massa total dos carros
9 m1 = mc1 + 4 * 0.500; % kg
  m2 = mc2 + 4 * 0.500; % kg
11
  % Coeficiente de atrito dos carros
13 c1 = 3.90; % N/(m/s)
  c2 = 2.36; % N/(m/s)
15
  % Constante de mola
17 k = 338.6; % N/m
19
  % Ganho de hardware
  khw = 14732;
21
  N1 = [m2 c2 k];
23 N2 = [k];
  D = [(m1*m2) (c1*m2 + c2*m1) ((m1+m2)*k + c1*c2) ((c1+c2)*k) 0];
```

1.

```
%% Realimentacao - 1
2 % Implemente as funcoes de transferencia da planta utilizando os valores
  % numericos para definir X1(s)/R*(s)
4
  G1 = khw * tf(N1, D);
```

2.

```
1 %% Realimentacao - 2
  % Determine atraves do lugar das raizes (root locus) o valor de kv que
3 % forneça o maximo amortecimento
5
  rlocus(s * G1);
  grid on;
```

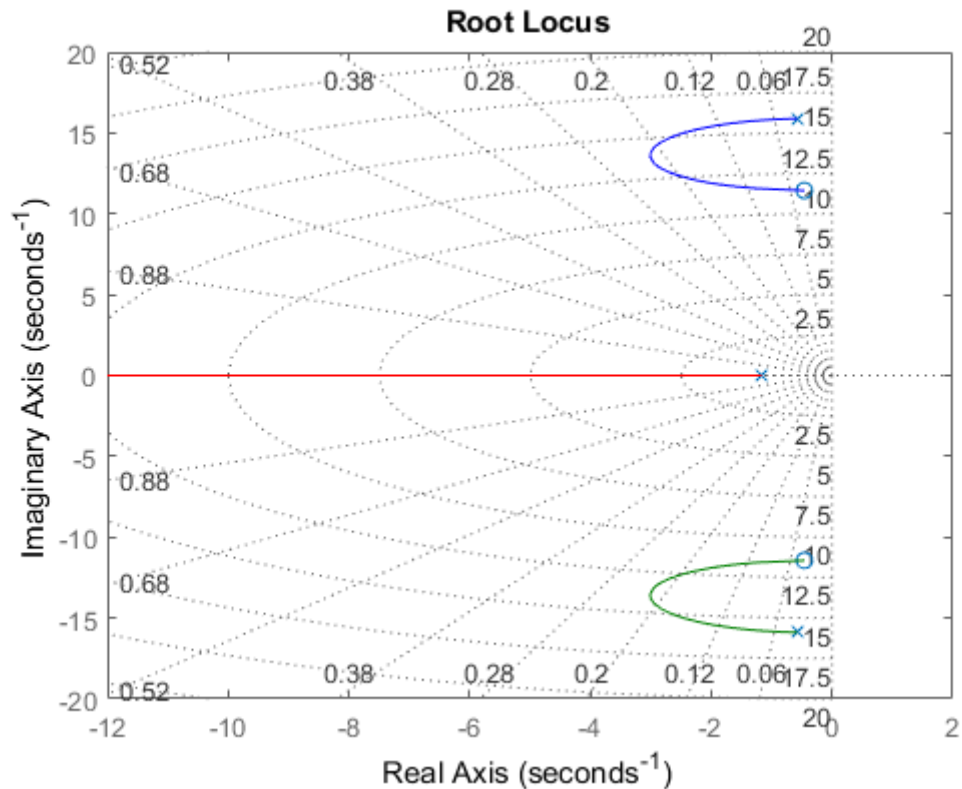


Figura 1: Lugos das raízes de $X_1(s)/R^*(s)$

Ganho do valor de máximo amortecimento: $gain = 0.00359$.

3.

```

%% Realimentacao - 3
2 % Implemente kv e determine os polos da funcao de transferencia interna
% G*(s). Selecione os polos complexos conjugados desta f.t., denominando-os
4 % p1 e p2.

6 kv = 0.00359;

8 Gstar = tf(N2, N1) * feedback(khw * tf(N1, D), kv * s);
Gstar = minreal(Gstar);

10 % obtem o denominador de G*(s), acha suas raizes e filtra aquelas cuja
12 % parte imaginaria eh diferente de 0 (polos complexos conjugados)
[~, den] = tfdata(Gstar);
14 p = roots(den{1});
p_id = find(imag(p) ~= 0);
16 p1 = p(p_id(1));
p2 = p(p_id(2));

```

Resultado:

```

1 p1 = -2.9436 +13.1126i;
p2 = -2.9436 -13.1126i;

```

Projeto do filtro notch

1.

```
%% Notch - 1
2 % Calculam-se os parametros do filtro  $N_n(s)/D_n(s)$  de modo que:
3 % 1. os dois zeros do filtro cancelem dois polos de  $G^*(s)$  (tipicamente
4 % polos pouco amortecidos), isto eh, raizes de  $D^*(s)$  complexas conjugadas.

6  $N_n = \text{poly}([p1 \ p2]);$ 

8 % 2. o filtro possua dois pares de polos complexos conjugados de frequencia
9 % natural  $fn1 = 5\text{Hz}$  e  $fn2 = 8\text{Hz}$  respectivamente, e  $csi = \sqrt{2} / 2$  para
10 % ambos os pares.

12  $csi = \sqrt{2} / 2;$ 

14  $wn1 = 5 * 2 * \pi;$  % 5 Hz
15  $wn2 = 8 * 2 * \pi;$  % 8 Hz

16 % 3. o coeficiente do termo de maior grau do polinomio  $D_n(s)$  deve
17 % ser 1 (polinomio monico) e o ganho estatico (DC) da funcao de
18 % transferencia do filtro deve ser unitario.

20  $D_n = \text{conv}([1 \ (2*csi*wn1) \ wn1^2], [1 \ (2*csi*wn2) \ wn2^2]);$ 

22  $G_{notch} = \text{tf}(N_n, D_n);$ 
24  $G_{notch} = G_{notch} * (1 / \text{dcgain}(G_{notch}));$ 
```

2.

```
%% Notch - 2
2 % Associe  $G^*(s)$  ao filtro projetado.
3  $G2 = \text{minreal}(G_{notch} * G_{star});$ 
```

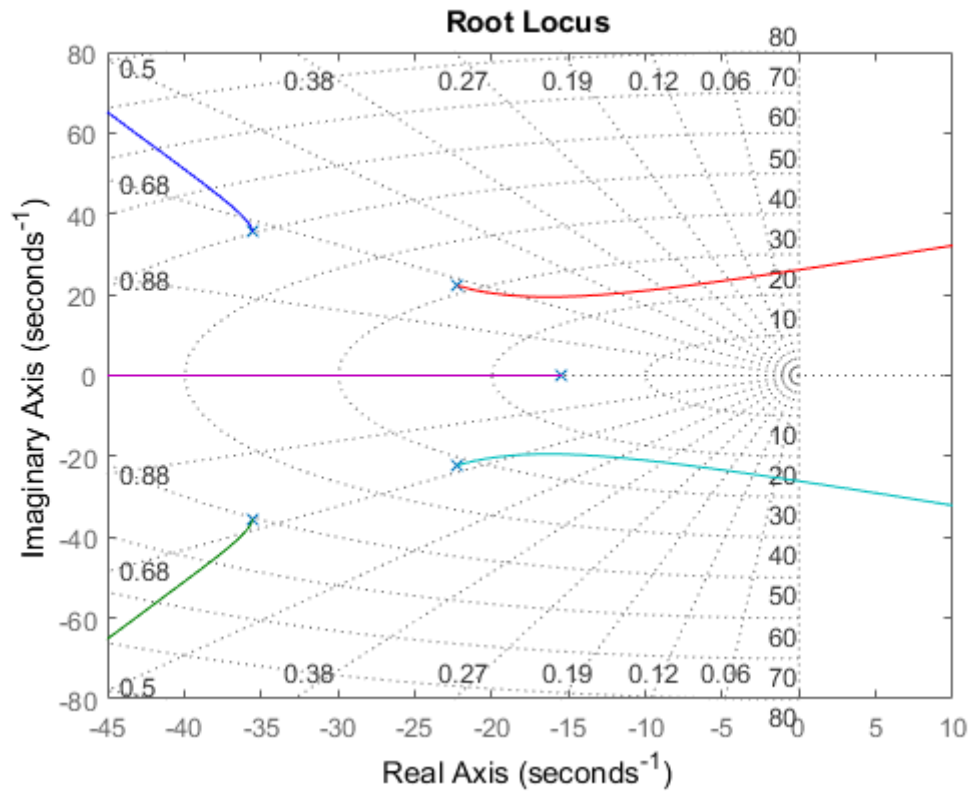
Projeto do controlador P&D

1.

```

1 %% P&D - 1
2 % Determine atraves do lugar das raizes o valor do ganho kd de forma a se
3 % obter o maximo amortecimento para os polos dominantes da funcao de
4 % transferencia da saida x2(t)
5
6 rlocus(s * G2);
7 grid on;

```



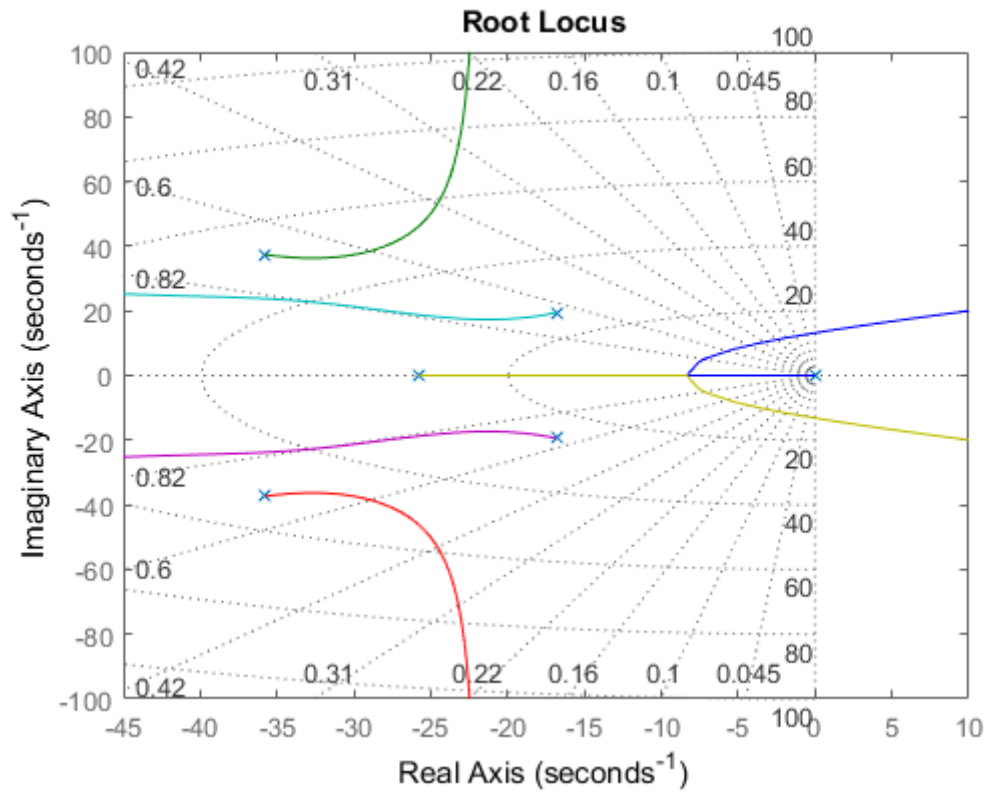
Ganho do valor de máximo amortecimento: $gain = 0.00074$.

2.

```

1 %% P&D - 2
2 % Implemente o valor de kd e determine atraves do lugar das raizes o valor
3 % do ganho kp que tenha o minimo tempo de estabelecimento.
4
5 kd = 0.00074;
6
7 G3 = feedback(G2, kd * s);
8 rlocus(G3);
9 grid on;

```



Ganho do valor com mínimo tempo de estabelecimento: $gain = 0.0147$.

3.

```

1 %% P&D - 3
2 % Utilize a resposta ao degrau do sistema em malha fechada com x2(t) como
3 % saída, como critério para verificacao da adequacao do ajuste.

5 kp = 0.0147;

7 G = feedback(kp * G3, 1);
  step(G);
9 grid on;

```

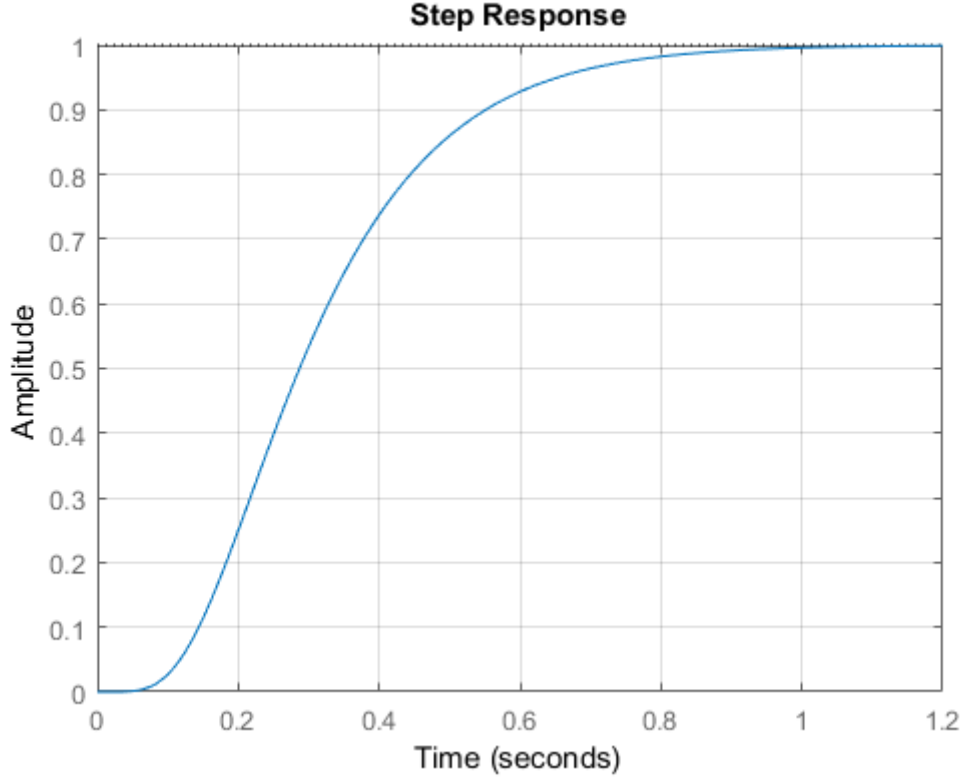


Figura 2: Resposta ao degrau do sistema de malha fechada

Implementação no software ECP

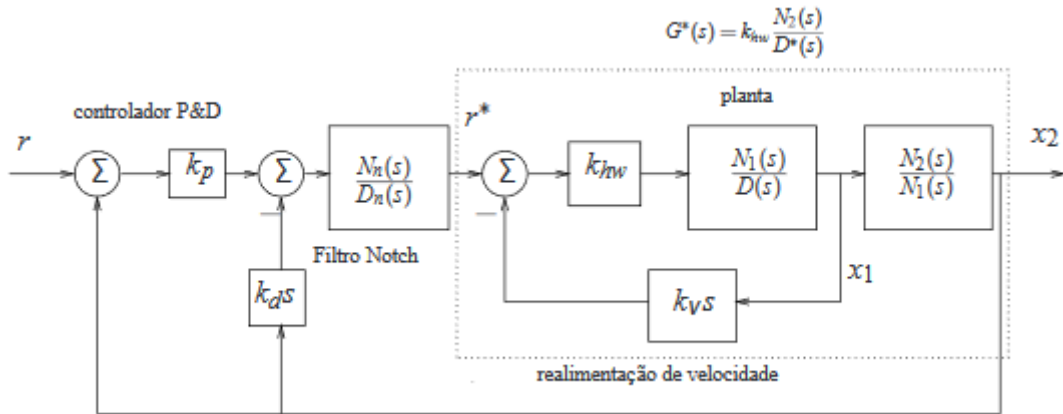


Figura 3: Diagrama para o controle não-co-allocado

Para o diagrama de blocos acima, temos que sua função de transferência se dá por:

$$X_2(s) = G^*(s) \cdot G_{notch}(s) \cdot [k_p \cdot (R(s) - X_2(s)) - k_d s \cdot X_2(s)]$$

$$X_2(s) \cdot [1 + G^*(s) \cdot G_{notch}(s) \cdot (k_p + k_d s)] = G^*(s) \cdot G_{notch}(s) \cdot k_p \cdot R(s)$$

$$\frac{X_2(s)}{R(s)} = \frac{k_p \cdot G^*(s) \cdot G_{notch}(s)}{1 + G^*(s) \cdot G_{notch}(s) \cdot (k_p + k_d s)}$$

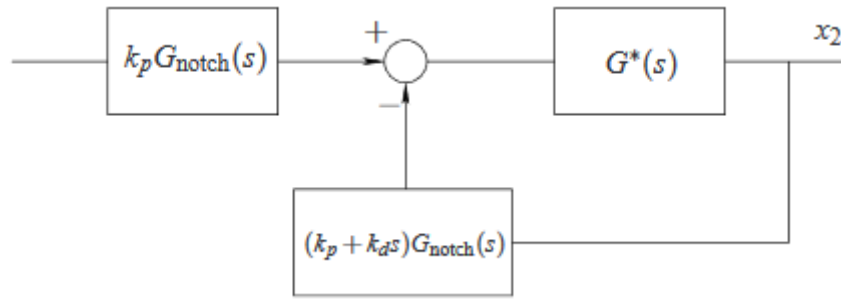


Figura 4: Representação do filtro *notch* + P&D implementado na malha do *loop 1*

Para o diagrama de blocos acima, temos que sua função de transferência se dá por:

$$X_2 = \frac{G^*(s)}{1 + G^*(s)(k_p + k_d s) \cdot G_{notch}(s)} \cdot k_p \cdot G_{notch}(s) \cdot R(s)$$

$$\frac{X_2(s)}{R(s)} = \frac{k_p \cdot G^*(s) \cdot G_{notch}(s)}{1 + G^*(s) \cdot G_{notch}(s) \cdot (k_p + k_d s)}$$

Pode-se ver, então, que a função de transferência do diagrama de blocos da figura 3 é igual à função de transferência do diagrama de blocos da figura 4, como queria-se demonstrar.

O bloco correspondente a $k_p G_{notch}(s)$ se dá na forma $\frac{t(s)}{r(s)}$, enquanto o bloco $(k_p + k_d s) G_{notch}(s)$ se dá como $\frac{s(s)}{r(s)}$. Denotando o numerador e o denominador do filtro *notch* por $n_2 s^2 + n_1 s + n_0$ e $s^4 + d_3 s^3 + d_2 s^2 + d_1 s + d_0$, temos as seguintes relações entre os coeficientes dos polinômios:

$t_0 = n_0 k_p$	$s_0 = n_0 k_p$	$r_0 = d_0$
$t_1 = n_1 k_p$	$s_1 = n_0 k_d + n_1 k_p$	$r_1 = d_1$
	$s_2 = n_1 k_d + n_2 k_p$	$r_2 = d_2$
$t_2 = n_2 k_p$	$s_3 = n_2 k_d$	$r_3 = d_3$
		$r_4 = 1$

Para o cálculo desses coeficientes t_i , s_i e r_i , o código Matlab adicionado foi:

```

1 %% Calculo dos coeficientes
3 % Coeficientes do filtro notch
[num, den] = tfdata(Gnotch);
5
7 Nn = num{1};
Dn = den{1};
9 n0 = Nn(5);
n1 = Nn(4);
11 n2 = Nn(3);
13 d0 = Dn(5);
d1 = Dn(4);
15 d2 = Dn(3);
d3 = Dn(2);
17 d4 = Dn(1);
19 % Coeficientes dos blocos
t0 = n0*kp;
21 t1 = n1*kp;
t2 = n2*kp;
23
s0 = n0*kp;
25 s1 = n0*kd + n1*kp;
s2 = n1*kd + n2*kp;

```

```
27 s3 = n2*kd;  
29 r0 = d0;  
    r1 = d1;  
31 r2 = d2;  
    r3 = d3;  
33 r4 = 1;
```