# Relatório do Laboratório 4 - Projeto de Controlador para Multicóptero

Eric Guerra Ribeiro

8 de junho de 2022

# 1 Planta e Controladores Multicóptero

O estudo em questão se trata da análise de controladores de um multicóptero. A dinâmica linearizada deste dispositivo é dada em três graus de liberdade independentes. As Figuras 1, 2, 3 mostram o diagrama de blocos dessa dinâmica linearizada para a arfagem, movimento vertical e horizontal.

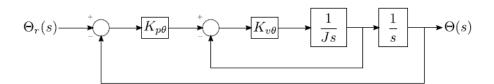


Figura 1: Diagrama de blocos da arfagem do multicóptero com controlador P + V.

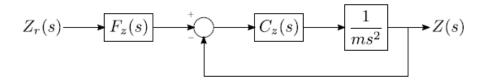


Figura 2: Diagrama de blocos do movimento vertical do multicóptero com controlador PID.

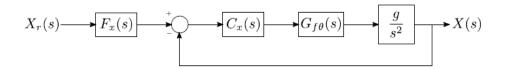


Figura 3: Diagrama de blocos do movimento horizontal do multicóptero com controlador PID.

O multicóptero simulado tem como parâmetros  $m=0.5~kg,~J=0.04~kgm^2$  e l=0.2~m. Além disso, adota-se  $g=9.81~m/s^2.$ 

### 2 Projeto do Controlador de Arfagem

Para o projeto do controle da arfagem do multicóptero, foi utilizado um controlador P + V, conforme o diagrama da Fig.1.

Podemos encontrar a função de transferência  $G_{f\theta}(s) = \frac{\Theta(s)}{\Theta_r(s)}$  a partir do diagrama da Fig.1, como em Eq.1.

$$\Theta(s) = ((\Theta_r(s) - \Theta(s)) K_{p\theta} - s\Theta(s)) \frac{K_{v\theta}}{Js} \frac{1}{s}$$

$$\frac{\Theta(s)}{\Theta_r(s)} = \left(\left(1 - \frac{\Theta(s)}{\Theta_r(s)}\right) K_{p\theta} - s \frac{\Theta(s)}{\Theta_r(s)}\right) \frac{K_{v\theta}}{Js^2}$$

$$G_{f\theta}(s) = (K_{p\theta} - (K_{p\theta} + s)G_{f\theta}(s)) \frac{K_{v\theta}}{Js^2}$$

$$\therefore G_{f\theta}(s) = \frac{\frac{K_{p\theta}K_{v\theta}}{J}}{s^2 + \frac{K_{v\theta}}{J}s + \frac{K_{p\theta}K_{v\theta}}{Js}}$$
(1)

Pela Eq.1, percebemos que a malha é um sistema de segunda ordem padrão. Disso, temos  $K_{p\theta}$  e  $K_{v\theta}$  em função de  $\xi$  e  $\omega_n$  por Eq.2, 3.

$$K_{p\theta} = \frac{\omega_n}{2\xi} \tag{2}$$

$$K_{v\theta} = 2J\xi\omega_n \tag{3}$$

Tendo como requisitos  $t_r|_{0\%}^{100\%}=0.1$  s e  $M_p=0.05$ , por Eq.4 e Eq.5, pode-se determinar  $\xi$  e  $\omega_n$ . Com isso, se encontrou  $K_{p\theta}=23.35$  e  $K_{v\theta}=1.78$  (SI).

$$\xi = \frac{1}{\sqrt{\left(\frac{\pi}{\ln M_p}\right)^2 + 1}}\tag{4}$$

$$\omega_n = \frac{\pi - \arccos\xi}{t_r|_{0\%}^{100\%} \sqrt{1 - \xi^2}} \tag{5}$$

A Figura 4 mostra o gráfico da simulação do sistema de controle de arfagem projetado. Perceba que os requisitos foram atendidos  $(t_r|_{0\%}^{100\%}=0.1~s~e~M_p=0.05)$ , tanto o tempo de subida, quanto o overshoot.

# 3 Projeto do Controlador Vertical

No projeto do controlador vertical, se usou o PID da Eq.6 na malha da Fig.2.

$$C_z(s) = \frac{K_{dz}s^2 + K_{pz}s + K_{iz}}{s}$$
 (6)

Com isso, podemos calcular  $G_{fz}(s) = \frac{Z(s)}{Z_r(s)}$ , como em Eq.7.

$$Z(s) = (Z_r(s)F_z(s) - Z(s)) C_z(s) \frac{1}{ms^2}$$

$$\frac{Z(s)}{Z_r(s)} = \left(F_z(s) - \frac{Z(s)}{Z_r(s)}\right) \frac{K_{dz}s^2 + K_{pz}s + K_{iz}}{ms^3}$$

$$\therefore G_{fz}(s) = \frac{\frac{K_{dz}}{m}s^2 + \frac{K_{pz}}{m}s + \frac{K_{iz}}{m}}{s^3 + \frac{K_{dz}}{m}s^2 + \frac{K_{pz}}{m}s + \frac{K_{iz}}{m}} \cdot F_z(s)$$
(7)

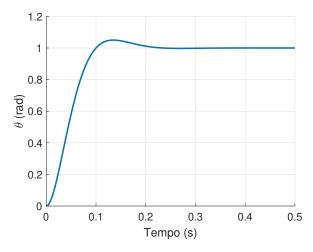


Figura 4: Resposta da malha de controle da arfagem para um degrau unitário.

Podemos assumir polos dominantes, ao forçar os polos dados por Eq.8, tendo como requisitos  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.0~s$  e  $M_p=0.1$ . Assim, temos a partir de Eq.9 os ganhos do controlador  $K_{pz},~K_{iz},~K_{dz}$  por Eq.10, 11, 12, em função de  $\xi$  e  $\omega_n$ , os quais são determinados por 4 e 5.

$$\begin{cases}
p_1 = -\xi \omega_n + j\omega_n \sqrt{1 - \xi^2} \\
p_2 = -\xi \omega_n - j\omega_n \sqrt{1 - \xi^2} \\
p_3 = a = -5\xi \omega_n
\end{cases}$$
(8)

$$s^{3} + \frac{K_{dz}}{m}s^{2} + \frac{K_{pz}}{m}s + \frac{K_{iz}}{m} \equiv (s - p_{1})(s - p_{2})(s - p_{3})$$

$$\tag{9}$$

$$K_{pz} = m\omega_n^2 (10\xi^2 + 1) \tag{10}$$

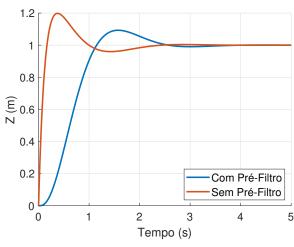
$$K_{iz} = 5m\xi\omega_n^3 \tag{11}$$

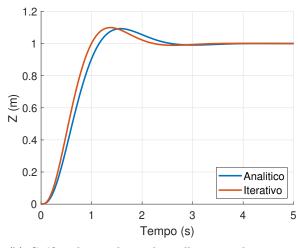
$$K_{dz} = 7m\xi\omega_n \tag{12}$$

Assim, o pré-filtro pode ser escolhido como dado por Eq.13. O pré-filtro é muito importante para o sistema se comportar perto do desejado, como mostra a Fig.5a. Sem pré-filtro,  $t_r|_{0\%}^{100\%}=0.165~s$  e  $M_p=0.20$ , ou seja, os requisitos não foram bem atendidos, com erros de 83.5% e 100% para o tempo de subida e overshoot. Já com o pré-filtro,  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.15~s$  e  $M_p=0.0929$ , reduzindo os erros para 15% e 7.1% para o tempo de subida e overshoot.

$$F_z(s) = \frac{\omega_n^2 \cdot 5\xi \omega_n}{\frac{K_{dz}}{m} s^2 + \frac{K_{pz}}{m} s + \frac{K_{iz}}{m}} = \frac{K_{iz}}{K_{dz} s^2 + K_{pz} s + K_{iz}}$$
(13)

Mesmo assim, os erros ainda foram consideráveis, por causa do polo  $p_3$ . Uma forma de reduzi-los é fazer uma busca numérica a fim de diminuir a soma dos erros relativos do tempo de subida com o overshoot. A Figura 5b compara a solução puramente analítica com a numérica (iterativa). Pode-se ver que elas são relativamente parecidas, mas a numérica atende bem melhor os requisitos. Nesse caso,  $t_r|_{0\%}^{100\%} = 0.997$  s e  $M_p = 0.0996$ , resultando em erros de 0.3% e 0.4% para o tempo de subida e overshoot.





(a) Gráfico da simulação da malha vertical para entrada degrau unitário com e sem o pré-filtro.

(b) Gráfico da simulação da malha vertical para entrada degrau unitário com ganhos encontrados analiticamente e numericamente.

Figura 5: Gráficos das simulações da malha vertical para entrada degrau unitário com diferentes controladores. Primeiro, analisando a influência do pré-filtro. Depois, a diferença entre a solução analítica e a numérica.

### 4 Projeto do Controlador Horizontal

No projeto do controlador vertical, se usou o PID da Eq.14 na malha da Fig.3. No geral, o projeto foi bem parecido com o de 3.

$$C_x(s) = \frac{K_{dx}s^2 + K_{px}s + K_{ix}}{s}$$
 (14)

Com isso, podemos calcular  $G_{fx}(s) = \frac{X(s)}{X_r(s)}$ , como em Eq.15.

$$X(s) = (F_x(s)X_r(s) - X(s)) C_x(s)G_{f\theta}(s) \frac{g}{s^2}$$

$$\frac{X(s)}{X_r(s)} = \left(F_x(s) - \frac{X(s)}{X_r(s)}\right) C_x(s)G_{f\theta}(s) \frac{g}{s^2}$$

$$\therefore G_{fx}(s) = \frac{g(K_{dx}s^2 + K_{px}s + K_{ix})}{s^3 + gG_{f\theta}(s)(K_{dx}s^2 + K_{px}s + K_{ix})} \cdot F_x(s)$$
(15)

Podemos assumir polos dominantes, ao forçar os polos dados por Eq.16, tendo como requisitos  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.0~s$  e  $M_p=0.1$ . Além disso, para o projeto, consideramos que a malha de arfagem é muito mais rápida, então  $G_{f\theta}(s)\approx 1$ . Assim, temos a partir de Eq.17 os ganhos do controlador  $K_{px}$ ,  $K_{ix}$ ,  $K_{dx}$  por Eq.18, 19, 20, em função de  $\xi$  e  $\omega_n$ , os quais são determinados por 4 e 5. Nesse caso, o pré-filtro é dado por Eq.21.

$$\begin{cases}
p_1 = -\xi \omega_n + j\omega_n \sqrt{1 - \xi^2} \\
p_2 = -\xi \omega_n - j\omega_n \sqrt{1 - \xi^2} \\
p_3 = a = -5\xi \omega_n
\end{cases}$$
(16)

$$s^{3} + gG_{f\theta}(s)(K_{dx}s^{2} + K_{px}s + K_{ix}) \approx s^{3} + gK_{dz}s^{2} + gK_{pz}s + gK_{iz} \equiv (s - p_{1})(s - p_{2})(s - p_{3}) \quad (17)$$

$$K_{px} = \frac{\omega_n^2 (10\xi^2 + 1)}{g} \tag{18}$$

$$K_{ix} = \frac{5\xi\omega_n^3}{g} \tag{19}$$

$$K_{dx} = \frac{7\xi\omega_n}{q} \tag{20}$$

$$F_x(s) = \frac{\omega_n^2 \cdot 5\xi \omega_n}{g(K_{dx}s^2 + K_{px}s + K_{ix})} = \frac{K_{ix}}{K_{dx}s^2 + K_{px}s + K_{ix}}$$
(21)

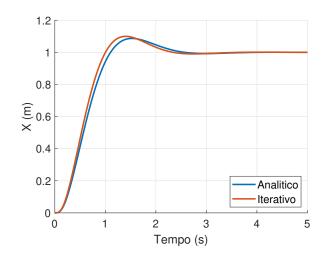


Figura 6: Gráfico da simulação da malha horizontal para entrada degrau unitário com ganhos encontrados analiticamente e numericamente.

Novamente, a solução analítica não é perfeita, por causa do polo  $p_3$  e do acoplamento malha de arfagem. Então, novamente foi feita a mesma busca para diminuir ao máximo a soma dos erros relativos do tempo de subida e do *overshoot*. A Figura 6 compara a solução puramente analítica com a numérica (iterativa). Pode-se ver que elas são relativamente parecidas, mas a numérica atende melhor os requisitos. Naquele caso,  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.15~s$  e  $M_p=0.0866$ , sendo os erros para 15% e 13.4% para o tempo de subida e *overshoot*. Neste caso,  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.002~s$  e  $M_p=0.0996$ , sendo os erros para 0.2% e 0.04% para o tempo de subida e *overshoot*.

# 5 Avaliação do Sistema de Controle do Multicóptero

Aqui, se analisou todas as malhas de controle atuando simultaneamente para controlar um drone multicóptero para várias entradas e perturbações.

### 5.1 Experimento (a)

Voo de 10 s com  $x_r = 0$  m e  $z_r = 1$  m.

Analisando o gráfico da Fig.7c, temos o comportamento da malha vertical sem influência das demais. Então, ele se comporta de forma equivalente ao esperado durante o projeto. Em outras palavras, o gráfico é muito parecido com a solução numérica mostrada em Fig.5b, com  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.0~s$  e  $M_p=0.1$ .

#### 5.2 Experimento (b)

Inicialmente, preparação de 1 s com  $x_r=0$  m e  $z_r=1$  m. Então, comandado para  $x_r=1$  m e  $z_r=1$  m. Duração total é 10 s.

Na fase de preparação, é igual ao caso de 5.1, mas não chega a se estabilizar ficar na posição final, pois é pouco tempo. Analisando o gráfico de Fig.8b, vemos que inicialmente, a malha horizontal não faz nada. Porém, a partir que a referência passa a diferir da posição do multicóptero, a situação na horizontal fica igual à Fig.5b no caso analítico, com novamente  $t_r|_{0\%}^{100\%}=1.0~s$  e  $M_p=0.1$ .

A Figura 8a mostra a trajetória do multicóptero que se aproxima da referência, porém o multicóptero não consegue acompanhar perfeitamente já que tem inércia e limitação de potência, além do sistema de controle ser projetado com *overshoot*. Porém, até o término da simulação, o multicóptero chega na posição de referência (erro em regime nulo).

#### 5.3 Experimento (c)

Inicialmente, preparação de 1 s com  $x_r = 0$  m e  $z_r = 1$  m. Então, comandado com velocidade horizontal constante  $\dot{x}_r = 1$  m/s.

Novamente, a preparação é igual à 5.1. Analisando a Fig.9b, vemos que o multicóptero tenta seguir a referência, porém sempre está atrasado. Isso se reflete também na trajetória da Fig.9a, em que há erro em regime. Isso não ocorria quando a velocidade da referência era constante. Então, o sistema apresenta erro em regime nulo para entradas degraus, mas para entrada rampa há erro em regime.

#### 5.4 Experimento (d)

Comando igual ao experimento de 5.1, mas uma carga de 0.2 kg é colocada em cima do drone em t=3~s.

Antes da carga, o sistema tem o mesmo comportamento de 5.1. Porém, a carga introduz uma perturbação vertical. Na animação, é perceptível o momento que isso ocorre, porque o multicóptero desce um pouco momentaneamente, mas depois se recupera. Isso também pode ser visto pela Fig.10c, em que há um *undershoot* quando a carga é adicionada, mas depois o sistema se estabiliza sem erro em regime. Isso mostra que a malha de controle vertical é robusta contra perturbação.

#### 5.5 Experimento (e)

Comando igual ao experimento de 5.3, mas um vento começa a empurrar o drone com -2 N em x a partir de t = 3 s.

Vendo a animação, percebemos que inicialmente, é igual à 5.3, com o multicóptero pegando velocidade horizontal se inclinando e depois voltando. Porém, com o início do vento, o multicóptero precisa ficar inclinado para gerar força horizontal, cancelando o vento. Isso pode ser visto pela Fig.11d, com o  $\theta$  nulo no começo, um pulso para pegar velocidade e depois retorna para zero, até chegar o vento. Durante o vento, há um pulso para retomar a velocidade e depois se mantém uma inclinação para anular o vento.

Pela Figura 11b, percebemos que novamente quando há velocidade de referência, há erro em regime. Então o drone fica sempre atrasado. Isso também é visto na Fig.11a em que a trajetória é bem parecida com a de referência, mas não chega ao final por causa do atraso.

#### 5.6 Experimento (f)

Preparação inicial de 1 s com  $x_r = 0$  m e  $z_r = 2$  m. Então, o multicóptero é comandado a seguir uma curva de Lissajous com expressão Eq22 por 8 s. Finalmente, comanda-se  $x_r = 0$  m e  $z_r = 2$  m por 1 s.

Primeiramente, esse experimento demonstra sem sombra de dúvidas que os controladores projetados funcionam muito bem. É visto pela animação que o multicóptero segue a referência muito bem e bem rápido, mas com um atraso. Comparando de maneira precisa a trajetória de referência e a tomada

pela Fig.12a vemos que não há um seguimento exato da trajetória, as curvas de modo geral são feitas na parte mais interna por exemplo. Novamente, como a referência tem velocidade, há erro em regime.

$$\begin{cases} x_r(t) = \cos\left(\frac{3}{8}(t-1) + \frac{\pi}{2}\right) m \\ z_r(t) = \left[\sin\left(\frac{2}{8}(t-1)\right) + 2\right] m \end{cases}$$
 (22)

## 5.7 Experimento (g)

Semelhante ao experimento de 5.6, mas o período da curva de Lissajous é de 18 s.

É muito semelhante à 5.6, mas como a velocidade é menor, o atraso do drone é menor. Ele consegue acompanhar melhor a referência.

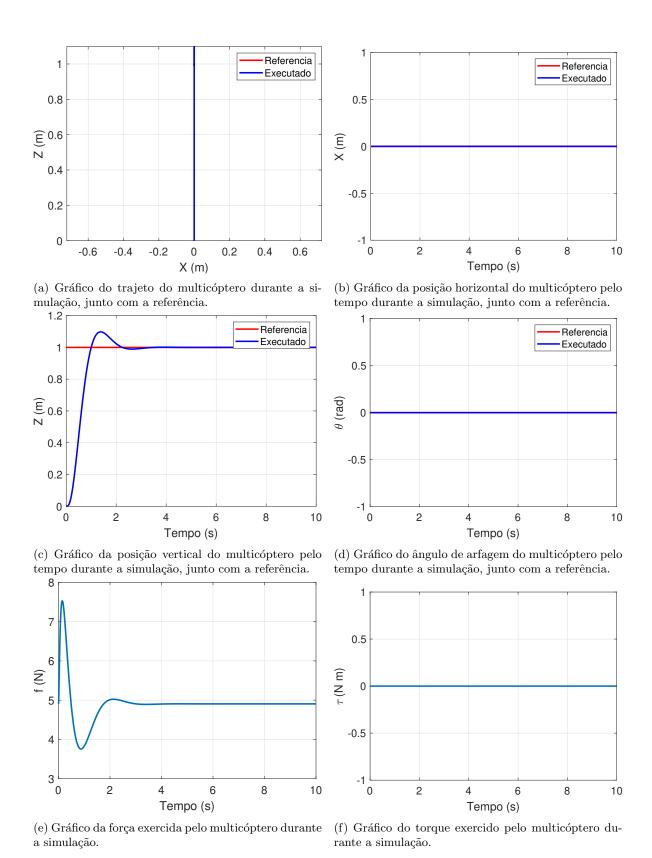


Figura 7: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (a).

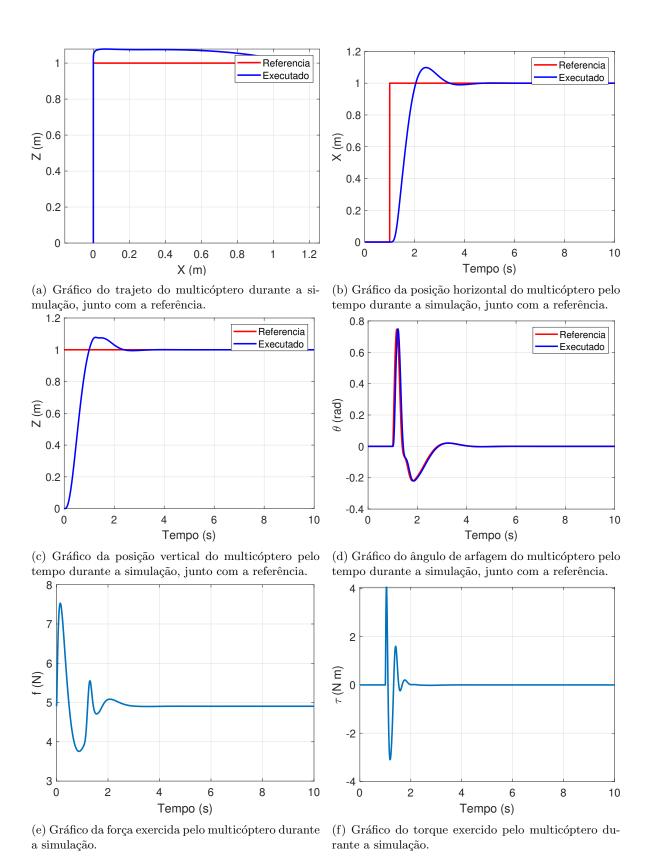


Figura 8: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (b).

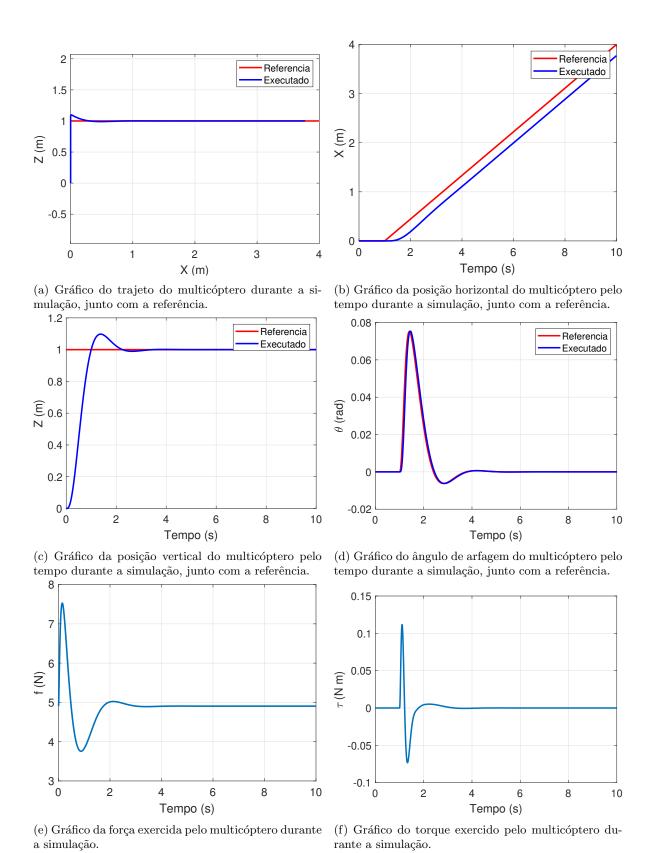


Figura 9: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (c).

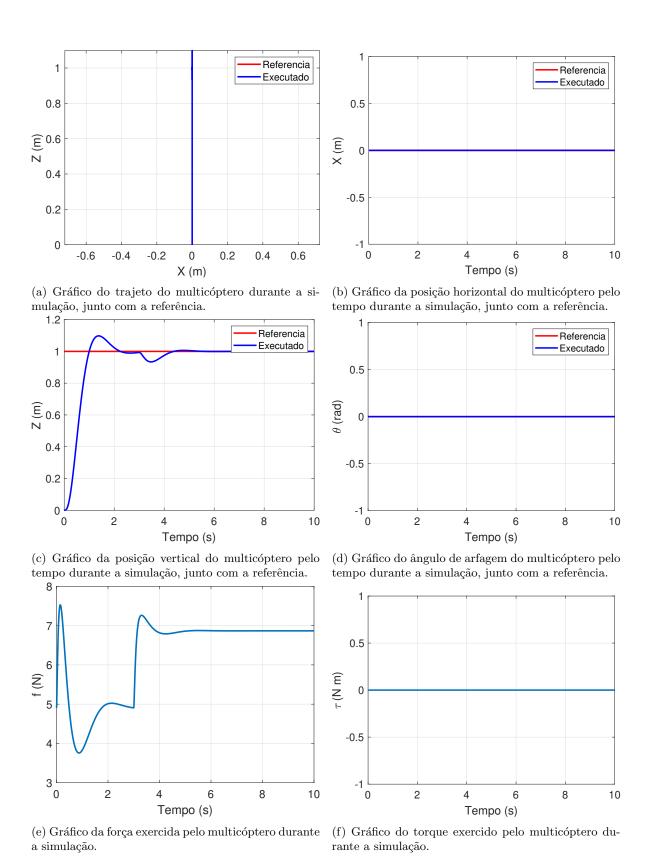


Figura 10: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (d).

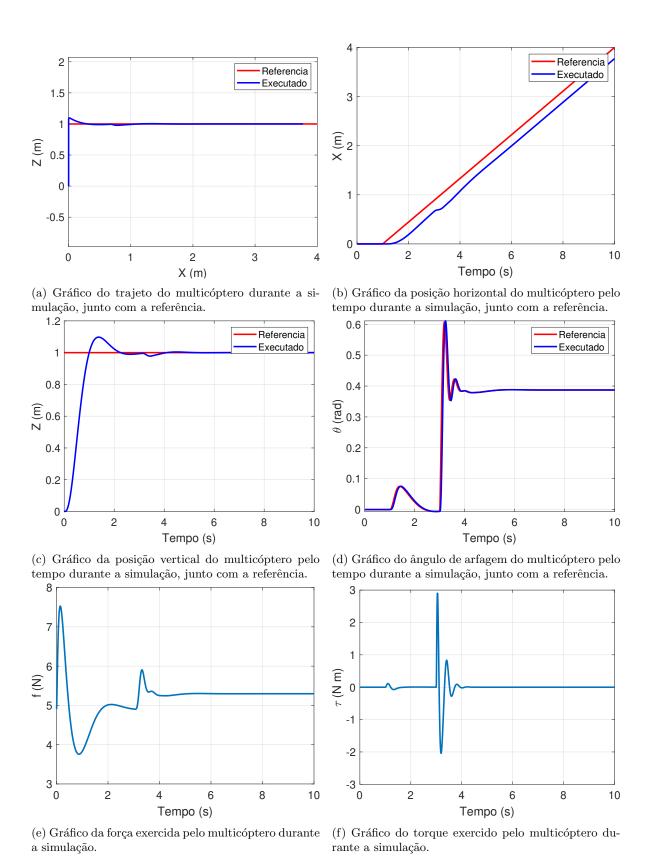


Figura 11: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (e).

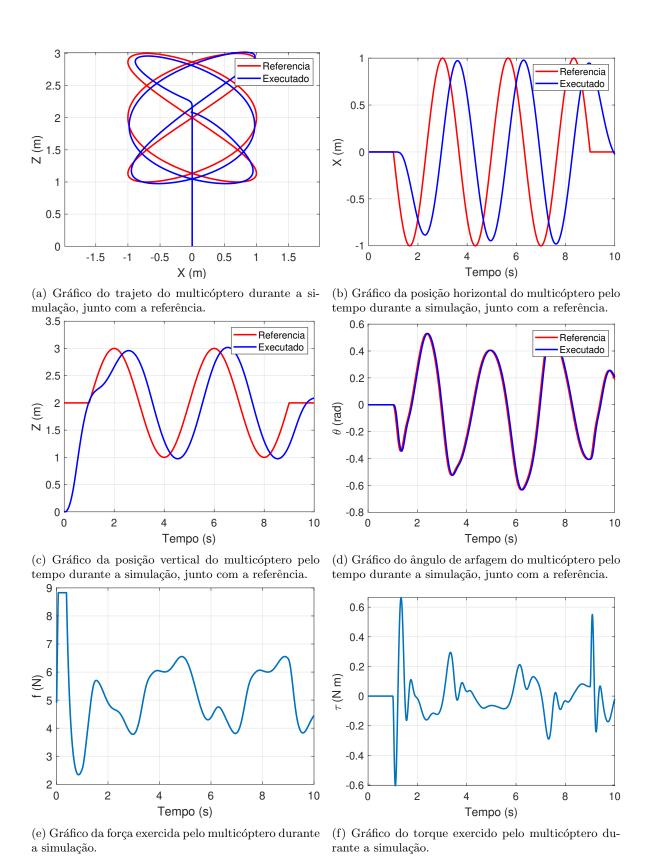


Figura 12: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (f).

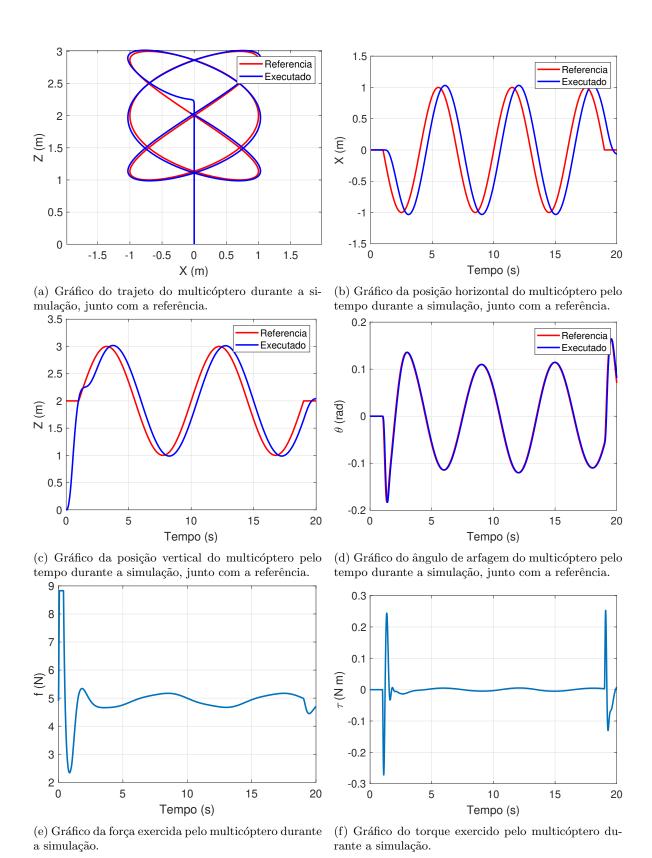


Figura 13: Gráficos da simulação do controle do multicóptero no experimento (g).