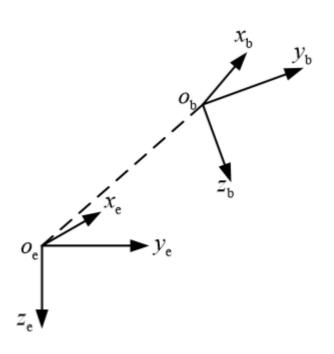




## 一、坐标系与坐标变换——1.1 坐标系

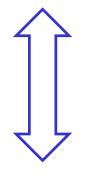


#### 地球固联坐标系和机体坐标系

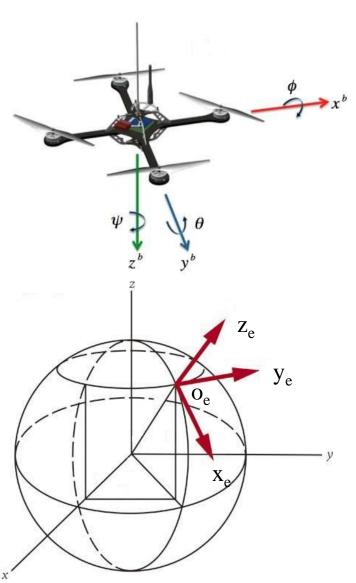


机体坐标系与惯性坐标系关系图

机体系



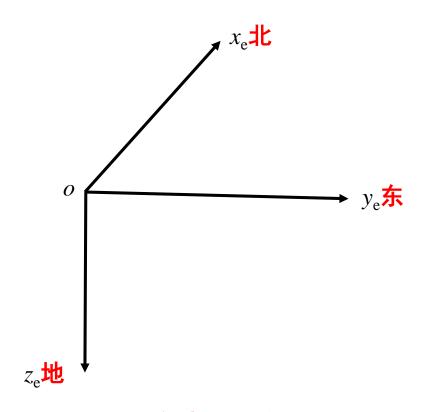
惯性系

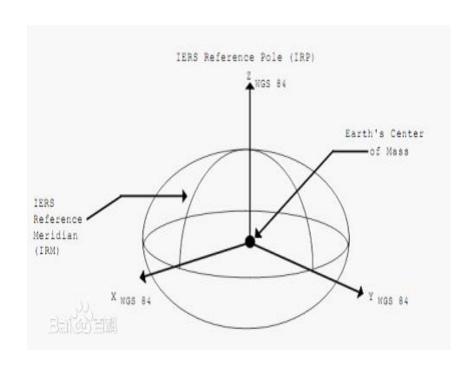


## 一、坐标系与坐标变换——1.1 坐标系



## □惯性坐标系





□ 北东地坐标系(ENU)

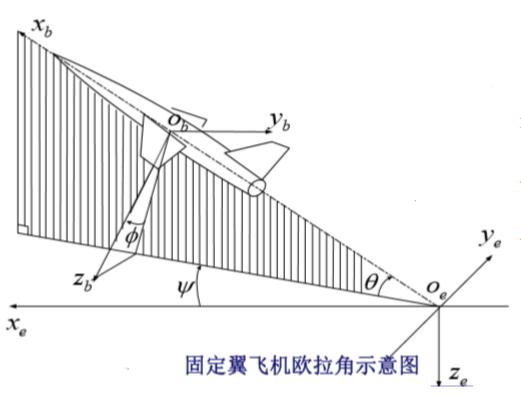
WGS84坐标系

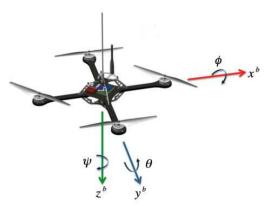
## 一、坐标系与坐标变换——1.1 坐标系



## 欧拉角定义

机体坐标系和ENU坐标系之间 的夹角,用来表示姿态





滚转角  $\Phi$ : 飞机对称面绕机体轴转

过的角度

俯仰角θ: 机体轴与地平面之间的夹

角

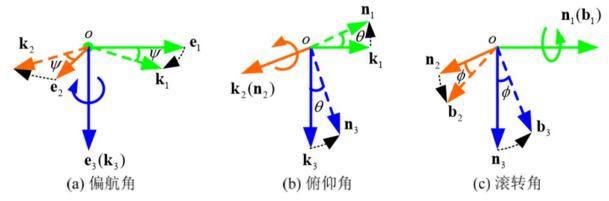
У。 偏航角ψ: 机体轴在水平面上的投影

与北向间的夹角

#### 一、坐标系与坐标变换——1.2 坐标系转换



#### 口转换矩阵



从地球固联坐标系到机体坐标系的旋转可以通过三步来完成

$$\begin{bmatrix} \mathbf{e}_1 \\ \mathbf{e}_2 \\ \mathbf{e}_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{\mathbf{R}_z(\psi)} \begin{bmatrix} \mathbf{k}_1 \\ \mathbf{k}_2 \\ \mathbf{k}_3 = \mathbf{e}_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{\mathbf{R}_y(\theta)} \begin{bmatrix} \mathbf{n}_1 \\ \mathbf{n}_2 = \mathbf{k}_2 \\ \mathbf{n}_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{\mathbf{R}_x(\phi)} \begin{bmatrix} \mathbf{b}_1 = \mathbf{n}_1 \\ \mathbf{b}_2 \\ \mathbf{b}_3 \end{bmatrix},$$

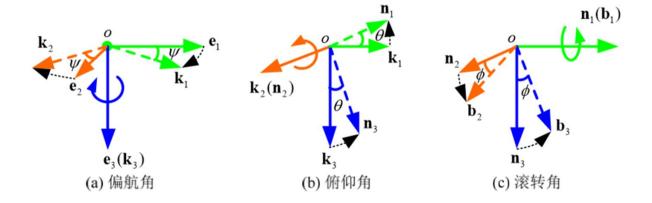
其中

$$\mathbf{R}_{z}(\psi) \triangleq \begin{bmatrix} \cos \psi & \sin \psi & 0 \\ -\sin \psi & \cos \psi & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}, \mathbf{R}_{y}(\theta) \triangleq \begin{bmatrix} \cos \theta & 0 & -\sin \theta \\ 0 & 1 & 0 \\ \sin \theta & 0 & \cos \theta \end{bmatrix}, \mathbf{R}_{x}(\phi) \triangleq \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos \phi & \sin \phi \\ 0 & -\sin \phi & \cos \phi \end{bmatrix}$$

# 坐标系与坐标变换——1.2 坐标系转换



#### 转换矩阵



$$M_e^b = \begin{bmatrix} \cos\psi\cos\theta & -\sin\psi\cos\phi + \cos\psi\sin\theta\sin\phi & \sin\psi\sin\phi + \cos\phi \\ \sin\psi\cos\theta & \cos\psi\cos\phi + \sin\psi\sin\theta\sin\phi & -\cos\psi\sin\phi + \sin\phi \\ -\sin\theta & \cos\theta\sin\phi & \cos\theta\cos\phi \end{bmatrix}$$

$$\sin \psi \sin \phi + \cos \psi \sin \theta \cos \phi$$
  
 $-\cos \psi \sin \phi + \sin \psi \sin \theta \cos \phi$   
 $\cos \theta \cos \phi$ 

# 一、坐标系与坐标变换——1.2 坐标系转换



口位置: WGS84坐标系(经纬高)
$$\begin{bmatrix} \lambda \\ \mu \\ h \end{bmatrix}$$
 北东地(NED)坐标系 $\begin{bmatrix} X_E \\ Y_E \\ Z_E \end{bmatrix}$ 

口速度: NED坐标系 
$$\begin{bmatrix} \dot{X}_E \\ \dot{Y}_E \\ \dot{Z}_E \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} U_E \\ V_E \\ W_E \end{bmatrix} \qquad \begin{bmatrix} u \\ v \\ w \end{bmatrix}$$
 机体坐标系

$$\left[egin{array}{c} u \ v \ w \end{array}
ight]$$
 机体坐标系

$$egin{bmatrix} p \ q \ r \end{bmatrix}$$
 机体坐标系



#### 状态空间模型

#### 系统类型

代数系统: 当前输出只取决于当前输入

$$y = f(u)$$

代数方程

动力学系统: 当前输出取决于当前输入和之前的输入

$$\dot{x} = f(x, u)$$
  $y = h(x, u)$  微分方程

#### 线性系统

如果系统输出可以像两个线性叠加的输入一样线性叠加,则称此动力系统为线性的。 (叠加原则)

$$u(t)=k \cdot u_1(t) + l \cdot u_2(t) \rightarrow y(t) = k \cdot y_1(t) + l \cdot y_2(t)$$



#### 口传递函数

- 对线性单输入单输出系统分析和研究的基本数学工具
- 将为微分方程转化为代数方程——简化运算
- 传递函数可以推导出系统的频率特性

线性系统输入为u(t),输出为y(t),对应微分方程描述为:

假设各阶导数处置均为0,对方程两端取拉普拉斯变换

$$(a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0) Y(s) = (b_n s^m + b_{n-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0) U(s)$$

y(t)的拉普拉斯变换

u(t)的拉普拉斯变换



#### 口传递函数

定义传递函数H(s)如下

$$H(s) = \frac{b_n s^m + b_{n-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

那么对于给定系统的输入U(s),则系统输出完全取决于

$$Y(s) = H(s)U(s)$$

时域输出:

$$y(t) = L^{-1}[Y(s)] = L^{-1}[H(s)U(s)]$$

频域输出:

$$Y(j\omega) = H(j\omega)U(j\omega)$$



#### □状态空间模型

**状态**: 完全地描述动态系统运动状况的信息,系统在某一时刻的运动状况可以用该时刻系统运动的一组信息表征,定义系统运动信息的集合。

状态变量:足以完全描述系统运动状态的最小个数的一组变量。

**状态空间**: 以状态变量 $x_1(t), x_2(t), \cdots, x_n(t)$ 为坐标轴所构成的n维空间。

在特定的时刻t,状态向量 $X(t) = [x_1(t), x_2(t), \cdots, x_n(t)]$ 是状态空间的一个点。

**状态方程**: 描述系统状态变量与输入变量间关系的一阶微分方程组(连续系统)或一阶差分方程组(离散系统)。

**输出方程**:在指定系统输出的情况下,该输出变量与状态变量、输入变量之间的代数方程,成为系统的输出方程。



• 线性状态空间模型

$$\begin{array}{c}
\dot{x} = f(x, u) \\
y = h(x, u)
\end{array}$$

$$\begin{array}{c}
f(x, u) = A \cdot x + B \cdot u \\
h(x, u) = C \cdot x + D \cdot u
\end{array}$$

$$\begin{array}{c}
\dot{x} = A \cdot x + B \cdot u \\
y = C \cdot x + D \cdot u
\end{array}$$

一般情况(非线性)

线性系统

线性连续时间系统状态空间表达式

$$\dot{\boldsymbol{x}}(t) = \boldsymbol{A}(t)\boldsymbol{x}(t) + \boldsymbol{B}(t)\boldsymbol{u}(t)$$

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}(t)\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}(t)\mathbf{u}(t)$$

离散时间系统状态空间表达式

$$x(k+1) = G(k)x(k) + H(k)u(k)$$

$$y(k) = C(k)x(k) + D(k)u(k)$$

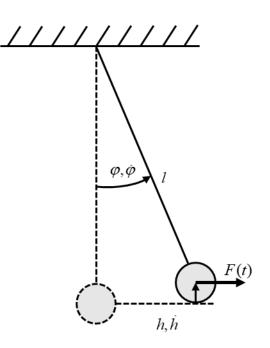


#### □例子

例子: 单摆

- 系统为二阶系统→两个变量就足以完整地描述此系统。
- 状态变量的可能组合:

$$h, \dot{h}$$
 或  $\varphi, \dot{\varphi}$   $\varphi, \dot{h}$  或  $h, \dot{\varphi}$ 





#### 飞行器建模基本概念

• 所有飞行器模型都是基于牛顿第二定律

$$\sum F = m \cdot a$$

$$\Rightarrow a = \frac{1}{m} \sum F$$

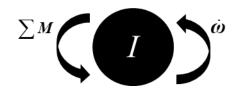


• 通过对时间积分得到速度和位置

$$\upsilon = \int adt \qquad x = \int \upsilon dt$$

• 力矩方程类似(基于角动量守恒定律)

$$\sum M = I\dot{\omega} + \omega \times (I \cdot \omega)$$
$$\Rightarrow \dot{\omega} = I^{-1}(\sum M - \omega \times (I \cdot \omega))$$

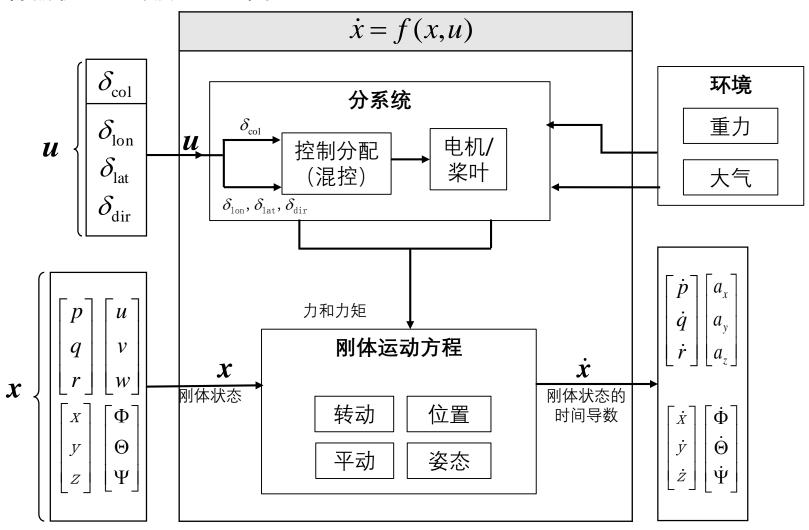


• 通过对时间积分得到角速度和姿态

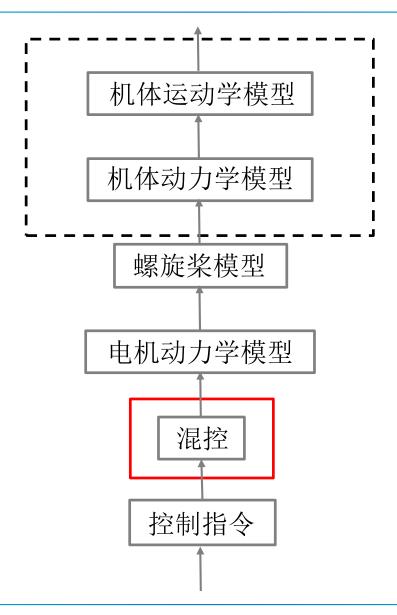
$$\omega = \int \dot{\omega} dt \qquad \Phi = \int \omega dt$$



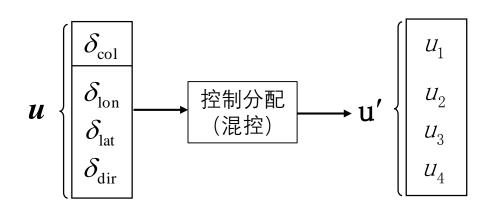
#### 旋翼飞行器状态空间模型结构图



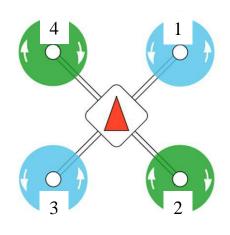








#### Quadrotor x



#### 如何产生运动:

上升:4个电机同时加速

横滚:电机1和4加速,2和3减速

俯仰:电机2和4加速,1和3减速

航向:电机3和4加速,1和2减速

#### 等效输入控制量:

合力 T

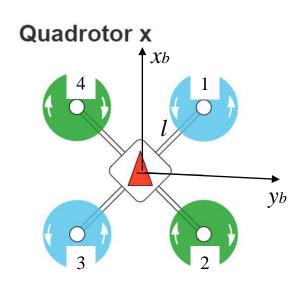
滚转力矩 4

俯仰力矩 M

偏航力矩 🖊



#### 对于X型四旋翼



$$T = T_1 + T_2 + T_3 + T_4$$

$$L = -\frac{\sqrt{2}}{2}lT_1 - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_2 + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_3 + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_4$$

$$M = \frac{\sqrt{2}}{2}lT_1 - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_2 - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_3 + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_4$$

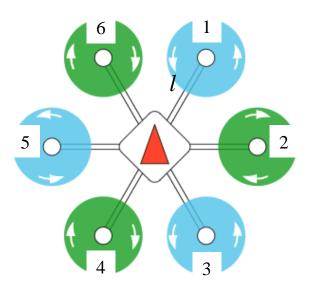
$$N = M_{T1} - M_{T2} + M_{T3} - M_{T4}$$

$$\begin{bmatrix} T \\ L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ -\frac{\sqrt{2}}{2}l & -\frac{\sqrt{2}}{2}l & \frac{\sqrt{2}}{2}l & \frac{\sqrt{2}}{2}l \\ \frac{\sqrt{2}}{2}l & -\frac{\sqrt{2}}{2}l & -\frac{\sqrt{2}}{2}l & \frac{\sqrt{2}}{2}l \\ \frac{\sqrt{2}}{2}l & -\frac{\sqrt{2}}{2}l & \frac{\sqrt{2}}{2}l & -\frac{\sqrt{2}}{2}l \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T_1 \\ T_2 \\ T_3 \\ T_4 \end{bmatrix}$$



#### 对于六旋翼

#### **Hexarotor** x



$$T = T_1 + T_2 + T_3 + T_4 + T_5 + T_6$$

$$L = -\frac{1}{2}lT_1 - lT_2 - \frac{1}{2}lT_3 + \frac{1}{2}lT_4 + lT_5 + \frac{1}{2}lT_6$$

$$M = \frac{\sqrt{3}}{2}lT_1 - \frac{\sqrt{3}}{2}lT_3 - \frac{\sqrt{3}}{2}lT_4 + \frac{\sqrt{3}}{2}lT_6$$

$$N = lT_1 - lT_2 + lT_3 - lT_4 + lT_5 - lT_6$$

$$\begin{bmatrix} T \\ L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ -\frac{1}{2}l & -l & -\frac{1}{2}l & \frac{1}{2}l & l & \frac{1}{2}l \\ \frac{\sqrt{3}}{2}l & 0 & -\frac{\sqrt{3}}{2}l & -\frac{\sqrt{3}}{2}l & 0 & \frac{\sqrt{3}}{2}l \\ l & -l & l & -l & l & -l \end{bmatrix} \begin{bmatrix} T_1 \\ T_2 \\ T_3 \\ T_4 \\ T_5 \\ T_6 \end{bmatrix}$$

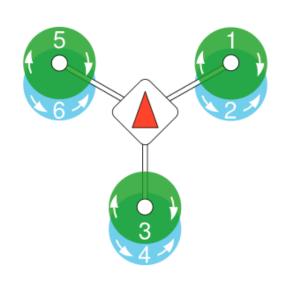
四个输入、六个输出,为欠驱动系统,优化问题

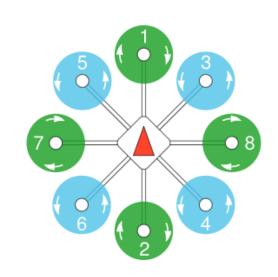


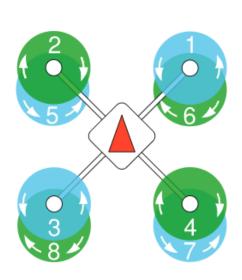
#### **Hexarotor Coaxial**

#### Octorotor +

Octo Coax Wide

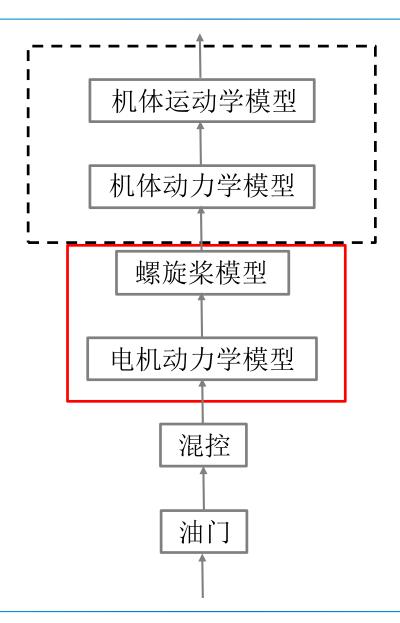




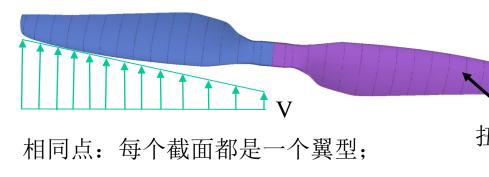


核心思想:如何分配每个电机和桨叶的控制量,实现更好的运动控制









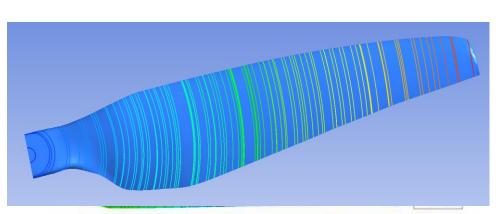
不同点:

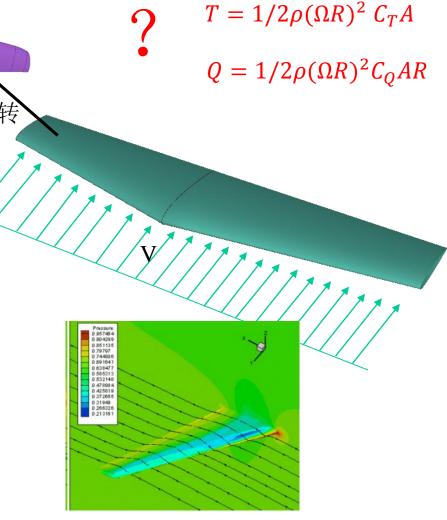
机翼:截面安装角变化不大,每个截

面来流速度基本相同;

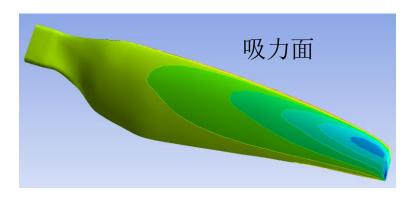
旋翼:截面安装角变化较大,每个截

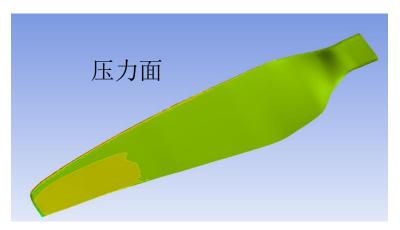
面的来流速度不一样;

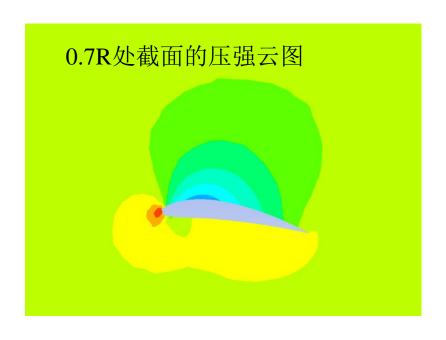












拉力: 主要是上下表面压差直接产生的升力,可近似认为是每个截面升力的总和。



#### □叶素理论

作用在叶素上的升力

$$dL = \frac{1}{2} \rho V^2 cl(\alpha_r) b \ dr$$

作用在叶素上的阻力

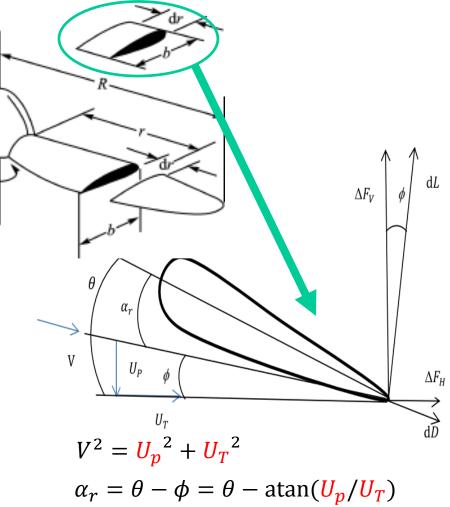
$$dD = \frac{1}{2} \rho V^2 cd(\alpha_r) bdr$$

作用在叶素上的有效拉力和环向力

$$\Delta F_V = dL cos \phi - dD sin \phi$$

$$\Delta F_H = dL sin \phi + dD cos \phi$$

cl, cd 与截面翼型形状相关



$$V^{2} = \frac{U_{p}^{2} + U_{T}^{2}}{\alpha_{r}}$$

$$\alpha_{r} = \theta - \phi = \theta - \operatorname{atan}(\frac{U_{p}}{U_{T}})$$

对于给定螺旋桨,b已知、 $\theta$ 已知,变量 cl和 $cd = f(\alpha_r) = f(\theta - atan(\frac{U_p}{U_T}))$ ,  $V^2 = U_p^2 + U_T^2$ , 因此叶素的拉力和扭矩只和 $U_p$ ,  $U_T$ 有关。



 $U_p$ ,  $U_T$ 与那些项相关?





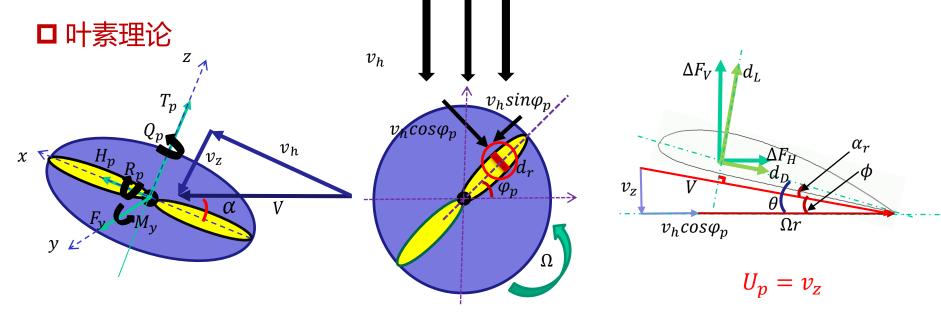
前飞

悬停

- ▶ 与无人机飞行状态相关
  - 飞行速度
  - 飞行角度
- > 与旋翼桨叶转速相关
- ▶ 与大气环境有关







先沿着叶素<mark>轴向积分</mark>,再沿 方位角积分(桨叶旋转一圈 的平均值)可得旋翼桨叶的 气动力模型为:

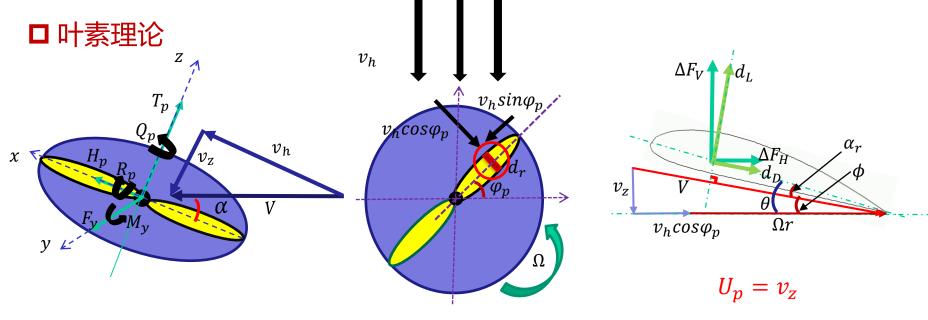
垂直于桨盘拉力 
$$T_p = N \frac{\iint \Delta F_V(\varphi_p) dr d\varphi_p}{2\pi}$$

平行于桨盘阻力
$$H_p = N \frac{\iint \Delta F_H(\varphi_p) cos \varphi_p dr d\varphi_p}{2\pi}$$

平行于桨盘的侧向力
$$F_y = N \frac{\iint \Delta F_H(\varphi_p) sin \varphi_p dr d\varphi_p}{2\pi} = 0$$

 $U_T = v_h cos \varphi_p + \Omega r$ 





先沿着叶素轴向积分,再沿方位角积分(桨叶旋转一圈的平均值)可得旋翼桨叶的气动力模型为:

滚转力矩
$$R_p = N \frac{\iint r \Delta F_V(\varphi_p) cos \varphi_p dr d\varphi_p}{2\pi}$$

扭矩
$$Q_p = N \frac{\int \int r \Delta F_H(\varphi_p) dr d\varphi_p}{2\pi}$$

俯仰力矩
$$M_y = N \frac{\iint r \Delta F_V(\varphi_p) sin \varphi_p dr d\varphi_p}{2\pi} = 0$$

 $U_T = v_h cos \varphi_p + \Omega r$ 



#### 假设:

①桨叶线性负扭转,桨叶任意r处的安装角为, $\theta_0$ 为翼根安装角。

$$\theta = \theta_0 + \theta_T r$$

②翼型升力系数在一定范围内是线性变化, $a_s$ 为翼型拉力系数随攻角变化的斜率。

$$cl = a_s (\alpha - \alpha_0)$$
   
③翼型阻力系数在一定范围内是一个常值(不随攻角变化而变化):

$$cd \equiv \overline{Cd}$$

④ 叶素升阻力近似(悬停/低速前飞模态)

$$\Delta F_V = dL cos\phi - dD sin\phi \approx dL$$

$$\Delta F_H = dL \sin \phi + dD \cos \phi \approx \phi dL + dD$$

⑤ 叶素俯仰力矩为0。



• 拉力可表示为:

$$T = \Omega^2 \left( \frac{1}{6} \rho A \sigma a_S \theta_0 R^2 \right) + (V cos\alpha)^2 \left( \frac{1}{4} \rho A \sigma a_S \theta_0 + \frac{1}{8} \rho A \sigma a_S \theta_T \right) + (V sin\alpha) \left( -\frac{1}{4} \rho A \sigma a_S R \right)$$

其中:

桨叶实度  $A = \pi R^2, \sigma = \frac{NC}{\pi R}$  平均弦长

该等式可简化为:

 $T = t_1 \Omega^2 + t_2 (V \cos \alpha)^2 + t_3 \Omega (V \sin \alpha)$ 

垂直于桨平面来流与转速耦合速度

平行与桨平面的动压 桨平面相对来流的角度

• 平行与桨盘的阻力可表示为:

$$H = \Omega V cos\alpha \left(\frac{1}{4}\rho A\sigma \overline{Cd}R\right) + \left(V^2 cos\alpha sin\alpha\right) \left(\frac{1}{4}\rho A\sigma a_s(\theta_0 + \frac{\theta_T}{2})\right)$$

同理可简化为:

$$H = h_1(\Omega V cos\alpha) + h_2 V^2 cos\alpha sin\alpha$$



扭矩可表示为:

$$Q = \Omega^2 \left(\frac{1}{8} \rho A \sigma \overline{Cd} R^3\right) + (V cos\alpha)^2 \left(\frac{1}{8} \rho A \sigma R \overline{Cd}\right) + (\Omega V sin\alpha) \left(\frac{1}{4} \rho A \sigma a_s \theta_0 R^2 + \frac{1}{8} \rho A \sigma a_s \theta_T R^2\right) + (V sin\alpha)^2 \left(-\frac{1}{4} \rho A \sigma a_s R\right)$$

该等式可简化为:

$$Q = q_1 \Omega^2 + q_2 (V \cos \alpha)^2 + q_3 \Omega (V \sin \alpha) + q_4 (V \sin \alpha)^2$$

• 滚转力矩可表示为:

$$R = \Omega RV cos\alpha \left( -\frac{1}{6}\rho A\sigma a_s\theta_0 R^2 - \frac{1}{8}\rho A\sigma a_s\theta_T R^2 \right) + (V^2 cos\alpha sin\alpha) \left( \frac{1}{8}\rho A\sigma a_s R \right)$$

同理可简化为:

$$R = r_1(\Omega V \cos \alpha) + r_2 V^2 \cos \alpha \sin \alpha$$

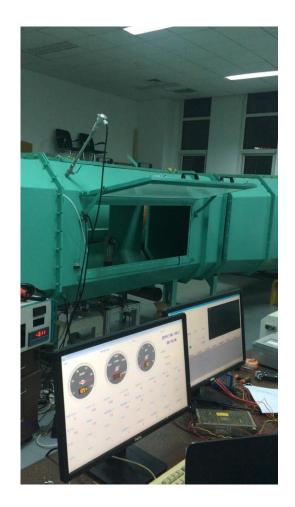
在悬停状态下, V=0,  $\alpha=0$ ; 则拉力可写为  $T=t_1\Omega^2$ 

扭矩可写为:  $Q = q_1\Omega^2$ 

给定桨叶产生的力和力矩和来流速度V、来流角度 $\alpha$ 、转速 $\Omega$ 相关可表示为**线性最小二乘**问题

THE OF HOLD SO

风洞试验



跑车试验



Variable	Range	Unit	拉力
Ω	2500:500:6500	rpm	扭矩
V	0:10:30	m/s	阻力
$\alpha_{p}$	0:10:30	deg	滚转力矩



采用最小二乘法进行对试验所得数据进行处理;

以拉力为例子:

$$T = t_1 \Omega^2 + t_2 (V \cos \alpha)^2 + t_3 \Omega (V \sin \alpha) \qquad \boldsymbol{\theta} = [t_1 \ t_2 \ t_3]^T$$

则此时X,y分别表示为:

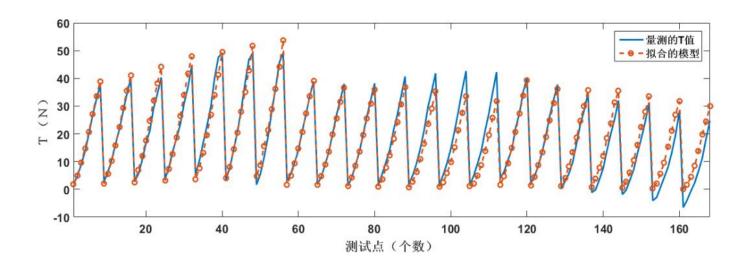
$$\boldsymbol{X} = \begin{bmatrix} \Omega^{2}_{1} & (V\cos\alpha)^{2}_{1} & \Omega(V\sin\alpha)_{1} \\ \Omega^{2}_{2} & (V\cos\alpha)^{2}_{2} & \Omega(V\sin\alpha)_{2} \\ \dots & \dots & \dots \\ \Omega^{2}_{n} & (V\cos\alpha)^{2}_{n} & \Omega(V\sin\alpha)_{n} \end{bmatrix} \qquad \boldsymbol{z} = \begin{bmatrix} T_{1} \\ T_{2} \\ \dots \\ T_{n} \end{bmatrix} \qquad \boldsymbol{y} = \boldsymbol{X}\boldsymbol{\theta}$$

$$\hat{\theta} = (\mathbf{X}^{\mathrm{T}}\mathbf{X})^{-1}\mathbf{X}^{\mathrm{T}}z$$



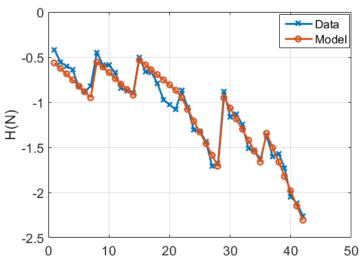
拉力模型

$$T = t_1 \Omega^2 + t_2 (V \cos \alpha)^2 + t_3 \Omega (V \sin \alpha)$$



$$T = 1.684 \times 10^{-6} \Omega^2 + 3.451 \times 10^{-3} (V\cos\alpha)^2 - 2.507 \times 10^{-4} \Omega(V\sin\alpha)$$



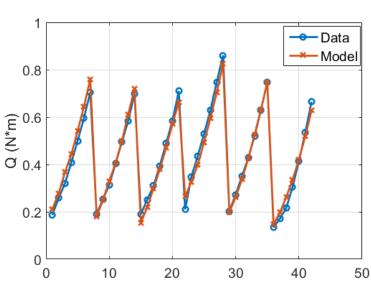


#### 阻力模型

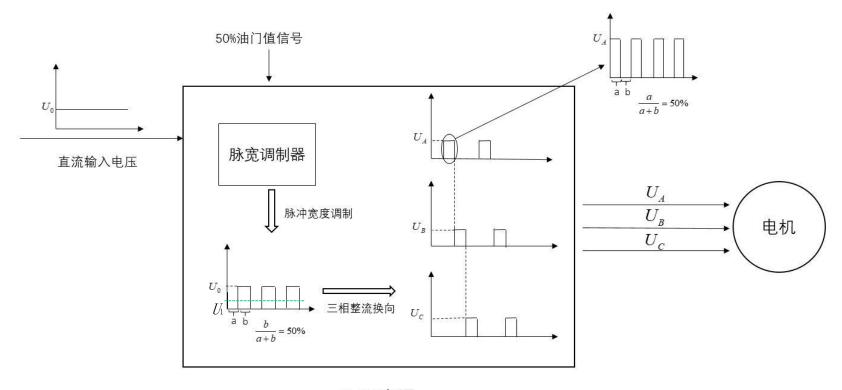
$$\begin{split} H \\ &= 1.088 \times 10^{-5} (\Omega V cos\alpha) + 8.427 \\ &\times 10^{-4} V cos\alpha (v_i + V sin\alpha) \end{split}$$

#### 扭矩模型

$$\begin{split} Q \\ &= 2.206 \times 10^{-8} \Omega^2 + 4.809 \times 10^{-5} (V cos \alpha)^2 \\ &- 7.609 \times 10^{-7} \Omega (v_i + V sin \alpha) - 8.006 \\ &\times 10^{-8} \Omega (v_i + V sin \alpha)^2 \end{split}$$





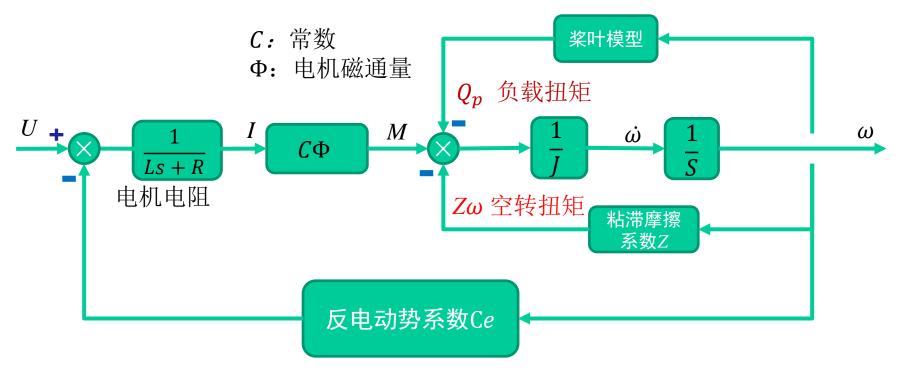


BLDC电调

经调制后的有效电压为  $U_1 = U_0 \times 50\%$ 

$$U_A = U_B = U_C = \frac{U_1}{\sqrt{3}}$$





电机力矩平衡方程

$$J\dot{\omega} = M - Q_p$$

由基尔霍夫电压定律,得到电机的电压动态平衡方程为

$$U = RI + L\frac{d}{dt}I - \omega Ce$$

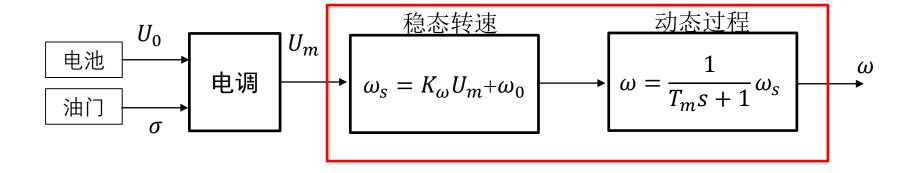
电磁的转矩为

$$M = C\Phi I$$

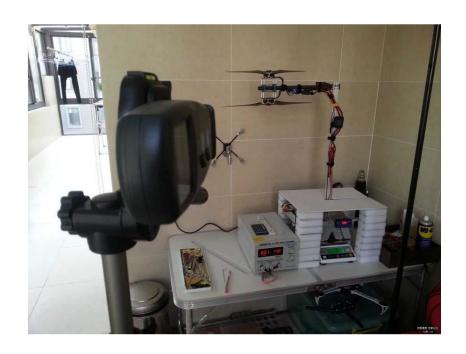


电机的传递函数为

$$\omega(s) = \frac{\frac{1}{Ce}}{T_m s + 1} U(s) - \frac{\frac{R}{C\Phi Ce}}{T_m s + 1} Q_p$$





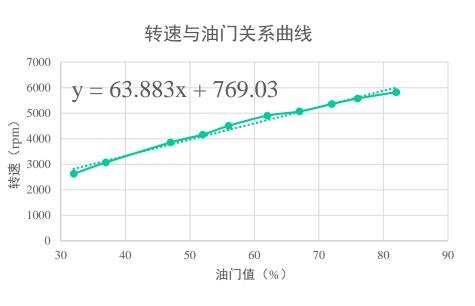


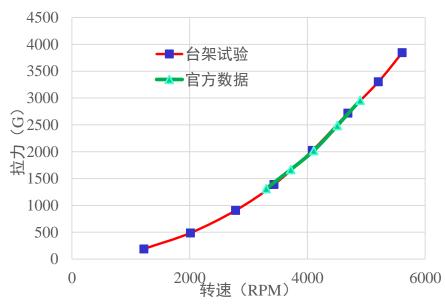


全权 北航 多旋翼飞行器设计与控制



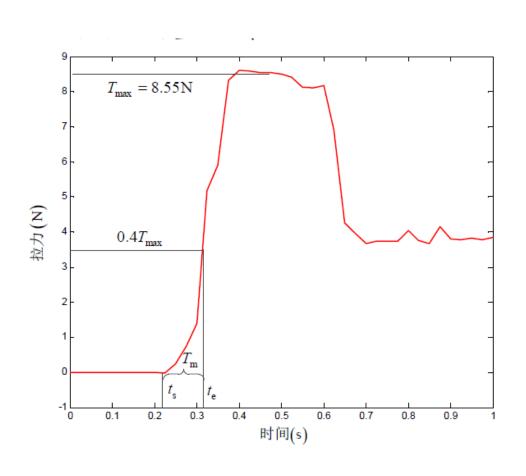
$$\omega_{s} = K_{\omega} U_{m} + \omega_{0}$$





30%-80%油门内,呈近似线性关系

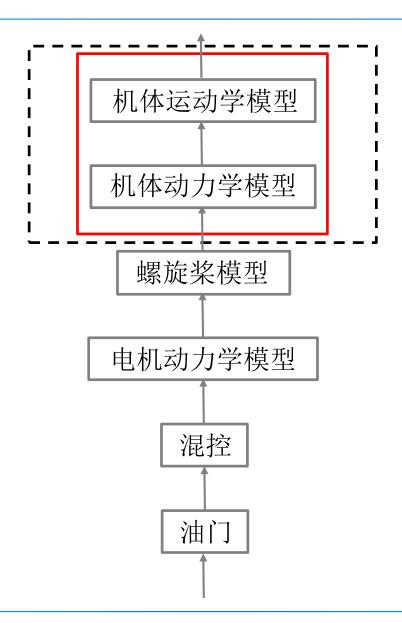




$$\frac{1}{T_m s + 1}$$

$$T_m = 0.098s$$







动量定理:  $Ft = m\Delta V$ 

质心动力学方程: 
$$\sum \mathbf{F} = \frac{d}{dt}(m\mathbf{V})\Big|_{E} = \frac{d}{dt}(m\mathbf{V})\Big|_{B} + m\boldsymbol{\omega} \times \mathbf{V}$$

机体坐标系下投影: 
$$\begin{bmatrix} F_x \\ F_y \\ F_z \end{bmatrix}_R = m \begin{bmatrix} \dot{u} \\ \dot{v} \\ \dot{w} \end{bmatrix} + m \begin{bmatrix} qw - rv \\ ru - pw \\ pv - qu \end{bmatrix}$$

绕质心转动方程: 
$$\sum \mathbf{M} = \frac{d}{dt}\mathbf{H}|_{E} = \frac{d}{dt}\mathbf{H}|_{B} + \boldsymbol{\omega} \times \mathbf{H} \qquad \mathbf{H} = \boldsymbol{J}\boldsymbol{\omega}$$

机体坐标系下投影: 
$$\begin{bmatrix} L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_x & -I_{xy} & -I_{xz} \\ -I_{xy} & I_y & -I_{yz} \\ -I_{xz} & -I_{yz} & I_z \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{p} \\ \dot{q} \\ \dot{r} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} qH_z - rH_y \\ rH_x - pH_z \\ pH_y - qH_x \end{bmatrix}$$



力: 重力 NED 坐标系 
$$G = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ mg \end{bmatrix}_E$$

桨叶力 
$$\mathbf{F}_{p} = \begin{bmatrix} -H_{p} cos \beta \\ -H_{p} sin \beta \\ T_{p} \end{bmatrix} \bigg|_{B}$$
 (见桨叶建模)

机身力
$$F_f = \begin{bmatrix} X_f \\ Y_f \\ Z_f \end{bmatrix} \Big|_{B} = \begin{bmatrix} -D_f \cos \beta \\ -D_f \sin \beta \\ T_f \end{bmatrix} \Big|_{B} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{2}\rho V^2 C_X S \cos \beta \\ -\frac{1}{2}\rho V^2 C_X S \sin \beta \\ \frac{1}{2}\rho V^2 C_Z S \end{bmatrix} \Big|_{B}$$

(悬停时为V=0, 侧滑角 $\beta=0$ )



## 动力学方程

$$\begin{bmatrix} \dot{u} \\ \dot{v} \\ \dot{w} \end{bmatrix} = \frac{1}{m} \begin{bmatrix} F_x \\ F_y \\ F_z \end{bmatrix}_R - \begin{bmatrix} qw - rv \\ ru - pw \\ pv - qu \end{bmatrix}$$

**控制四个电机转速** $\Omega_i$ ,产生 $T_{pi}$ 和 $H_{pi}$ ,实现 $F_x$ 、 $F_y$ 、 $F_z$ 的变化,最终实现对u、v、w的控制



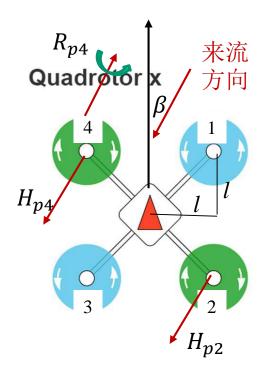
## 力矩:

梁叶力矩 
$$\mathbf{M}_{p} = \begin{bmatrix} \sum (-1)^{i} R_{pi} cos \beta \\ \sum (-1)^{i} R_{pi} sin \beta \\ \sum (-1)^{i} Q_{pi} \end{bmatrix} \Big|_{R} + \begin{bmatrix} \sum (T_{p}^{34} - T_{p}^{12})l - h \sum H_{pi} sin \beta \\ \sum (T_{p}^{14} - T_{p}^{23})l + h \sum H_{pi} cos \beta \\ 0 \end{bmatrix} \Big|_{R}$$

## (见桨叶建模)

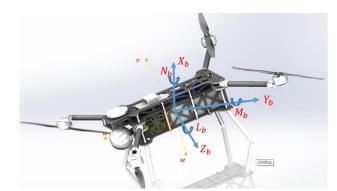
1: 为每个电机与质心的距离在纵向平面内投影内的距离

h: 为桨平面与质心之间的距离





机身力矩 
$$\mathbf{M}_b = \begin{bmatrix} L_b \\ M_b \\ N_b \end{bmatrix} \Big|_{B} = \begin{bmatrix} m_x(\alpha, \beta) \cdot \frac{1}{2} \rho V^2 \cdot S \\ m_y(\alpha, \beta) \cdot \frac{1}{2} \rho V^2 \cdot S \\ m_z(\alpha, \beta) \cdot \frac{1}{2} \rho V^2 \cdot S \end{bmatrix} \Big|_{B}$$



陀螺力矩 $M_G$ 和阻尼力矩 $M_{\omega}$ :

$$\begin{aligned} \boldsymbol{M} &= \boldsymbol{M}_{\boldsymbol{\omega}} + \boldsymbol{M}_{\boldsymbol{G}} = \begin{bmatrix} m_{\boldsymbol{x}}^{\omega_{\boldsymbol{x}}} \omega_{\boldsymbol{x}} q S l^{2} / V \\ m_{\boldsymbol{y}}^{\omega_{\boldsymbol{y}}} \omega_{\boldsymbol{y}} q S l^{2} / V \end{bmatrix}_{\boldsymbol{B}} + J_{\boldsymbol{p}\boldsymbol{z}} \cdot \boldsymbol{\omega} \times \boldsymbol{\Omega} \\ &= \begin{bmatrix} m_{\boldsymbol{x}}^{\omega_{\boldsymbol{x}}} \omega_{\boldsymbol{x}} q S L^{2} / V \\ m_{\boldsymbol{y}}^{\omega_{\boldsymbol{y}}} \omega_{\boldsymbol{y}} q S L^{2} / V \end{bmatrix}_{\boldsymbol{B}} + \begin{bmatrix} J_{\boldsymbol{p}\boldsymbol{z}} q \Omega_{t} \\ J_{\boldsymbol{p}\boldsymbol{z}} p \Omega_{t} \\ J_{\boldsymbol{p}\boldsymbol{z}} \dot{\Omega}_{t} \end{bmatrix}_{\boldsymbol{B}} \end{aligned}$$

其中:  $\Omega_t = \Omega_1 - \Omega_2 + \Omega_3 - \Omega_4$ 



$$\sum \mathbf{M} = \begin{bmatrix} L \\ M \\ N \end{bmatrix} \Big|_{B} = \mathbf{M}_{p} + \mathbf{M}_{b} + \mathbf{M}_{\omega} + \mathbf{M}_{G}$$

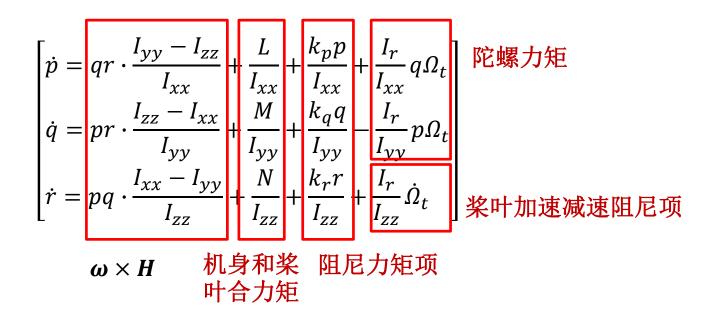
$$\begin{bmatrix} L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \mathbf{M}_p + \mathbf{M}_b + \mathbf{M}_\omega + \mathbf{M}_G = \begin{bmatrix} I_x & -I_{xy} & -I_{xz} \\ -I_{xy} & I_y & -I_{yz} \\ -I_{xz} & -I_{yz} & I_z \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{p} \\ \dot{q} \\ \dot{r} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} qH_z - rH_y \\ rH_x - pH_z \\ pH_y - qH_x \end{bmatrix}$$

#### 运动学方程

## 运动学方程

$$\begin{bmatrix} \dot{p} \\ \dot{q} \\ \dot{r} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I_x & -I_{xy} & -I_{xz} \\ -I_{xy} & I_y & -I_{yz} \\ -I_{xz} & -I_{yz} & I_z \end{bmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} \mathbf{M}_p + \mathbf{M}_b + \mathbf{M}_\omega + \mathbf{M}_G - \begin{bmatrix} qH_z - rH_y \\ rH_x - pH_z \\ pH_y - qH_x \end{bmatrix} \end{pmatrix}$$





控制四个电机转速 $Ω_i$ ,产生 $T_{pi}$ 、 $H_{pi}$ 、 $R_{pi}$ 和 $Q_{pi}$ ,实现 $M_p$ 的变化,最终实现对p、q、r的控制



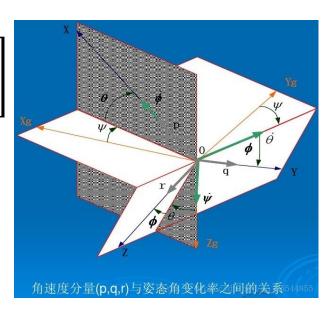
#### 角速度: NED坐标系

# $\begin{bmatrix} \dot{\phi} \\ \dot{\theta} \\ \dot{\psi} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & sin\phi tan\theta & cos\phi tan\theta \\ 0 & cos\phi & -sin\phi \\ 0 & sin\phi sec\theta & cos\phi sec\theta \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p \\ q \\ r \end{bmatrix}$

$$\begin{bmatrix} \dot{p} = qr \cdot \frac{I_{yy} - I_{zz}}{I_{xx}} + \frac{L}{I_{xx}} + \frac{k_p p}{I_{xx}} + \frac{I_r}{I_{xx}} q\Omega_t \\ \dot{q} = pr \cdot \frac{I_{zz} - I_{xx}}{I_{yy}} + \frac{M}{I_{yy}} + \frac{k_q q}{I_{yy}} - \frac{I_r}{I_{yy}} p\Omega_t \\ \dot{r} = pq \cdot \frac{I_{xx} - I_{yy}}{I_{zz}} + \frac{N}{I_{zz}} + \frac{k_r r}{I_{zz}} + \frac{I_r}{I_{zz}} \dot{\Omega}_t \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{u} \\ \dot{v} \\ \dot{w} \end{bmatrix} = \frac{1}{m} \begin{bmatrix} F_x \\ F_y \\ F_z \end{bmatrix}_B - \begin{bmatrix} qw - rv \\ ru - pw \\ pv - qu \end{bmatrix}$$

#### 机体坐标系



#### 非线性模型

## 三、飞行器动力学建模与参数测量——线性化



平衡状态:  $\sum F = 0$   $\sum M = 0$ 

**小扰动假设**: 研究飞行器在飞行过程中受到的扰动较小,飞行状态维持在平衡状态附近。

$$u = u_e + \Delta u$$

$$v = v_e + \Delta v$$

$$w = w_e + \Delta w$$

$$p = 0 + \Delta p$$

$$q = 0 + \Delta q$$

$$r = 0 + \Delta r$$

$$\phi = \phi_e + \Delta \phi$$

$$\theta = \theta_e + \Delta \theta$$

$$\psi = \psi_e + \Delta \psi$$

悬停假设:  $u_0 = v_0 = w_0 = 0$ ,  $\phi_0 = \theta_0 = 0$ ,  $\alpha = \beta = 0$ ,  $T_{pe} = \frac{mg}{4}$ ,  $H_{pe} = 0$ ,  $R_{pe} = 0$ ,  $F_{Be0} = 0$ ,  $M_{Be0} = 0$ 

## 前飞假设?

## 三、飞行器动力学建模与参数测量——线性化



## 机体动力学和运动学模型:

纵向模型: 
$$\begin{bmatrix} \dot{u} \\ \dot{q} \\ \dot{\theta} \\ \dot{\delta}_{lon} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} X_u & 0 & -g & 0 \\ M_u & 0 & 0 & M_{lon} \\ 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -T_M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ q \\ \theta \\ \delta_{lon} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \delta_{lonc}$$

滚转模型:

$$\begin{bmatrix} \dot{v} \\ \dot{p} \\ \dot{\phi} \\ \dot{\delta}_{lat} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Y_v & 0 & g & 0 \\ L_v & 0 & 0 & L_{lon} \\ 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & -T_M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v \\ p \\ \phi \\ \delta_{lat} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \delta_{latc}$$

偏航模型:

$$\begin{bmatrix} \dot{r} \\ \dot{\psi} \\ \dot{\delta}_{dir} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} N_u & 0 & N_{dir} \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -T_M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} r \\ \psi \\ \delta_{dir} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \delta_{dirc}$$

垂向模型:

$$\begin{bmatrix} \dot{w} \\ \dot{\delta}_{col} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_w & Z_{col} \\ 0 & -T_M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} w \\ \delta_{col} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \delta_{dirc}$$

## 三、飞行器动力学建模与参数测量——线性化



以滚转动力学建模为例,由上述模块构成的**非线性**模型**线性化**之后,得到下面的状态空间或者传递函数模型:

滚转通道的状态方程为

$$\dot{v} = Y_{v}v + g\phi$$
 $\dot{p} = L_{v}v + L_{lon}\delta_{lat}$ 
 $\dot{\phi} = p$ 
 $\dot{\delta}_{lat} = -T_{M}\delta_{lat}$ 

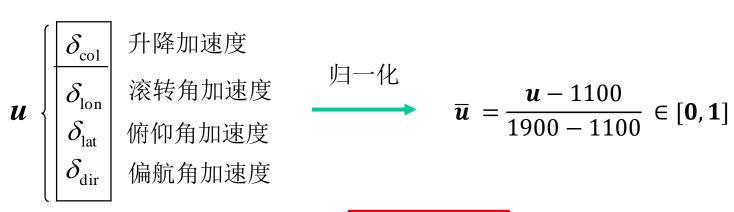
滚转通道的传递函数为

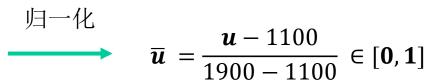
$$\frac{p(s)}{\delta_{lat}} = \frac{L_{lon}s^2 - L_{lon}Y_vs}{s^3 - Y_vs^2 - Y_vg} \cdot \frac{1}{T_Ms + 1}$$

参数	值	标准差	偏差比例
$Y_{v}$	-0.4874	0.009828	2.02%
$L_{v}$	-0.0525	0.007156	13.62%
$L_{lon}$	13.79	0.169	1.23%
$T_{M}$	0.0456	0.0024	5.2%



## 1. 遥控器/控制器输入





#### 2. 控制分配

$$T = T_1 + T_2 + T_3 + T_4$$

对于X型四旋翼(悬停点) 
$$T_i = C_T \Omega_i^2$$
  $M_{Ti} = C_M \Omega_i^2$ 

$$T = T_{1} + T_{2} + T_{3} + T_{4}$$

$$L = -\frac{\sqrt{2}}{2}lT_{1} - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{2} + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{3} + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{4}$$

$$M = \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{1} - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{2} - \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{3} + \frac{\sqrt{2}}{2}lT_{4} \longrightarrow \begin{bmatrix} T \\ L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_{T} & C_{T} & C_{T} & C_{T} \\ -\frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & \frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} \\ \frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & \frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} \\ \frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} & \frac{\sqrt{2}}{2}C_{T} \\ C_{M} & C_{M} & C_{M} & C_{M} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Omega_{1}^{2} \\ \Omega_{2}^{2} \\ \Omega_{3}^{2} \\ \Omega_{4}^{2} \end{bmatrix}$$



## 2. 控制分配

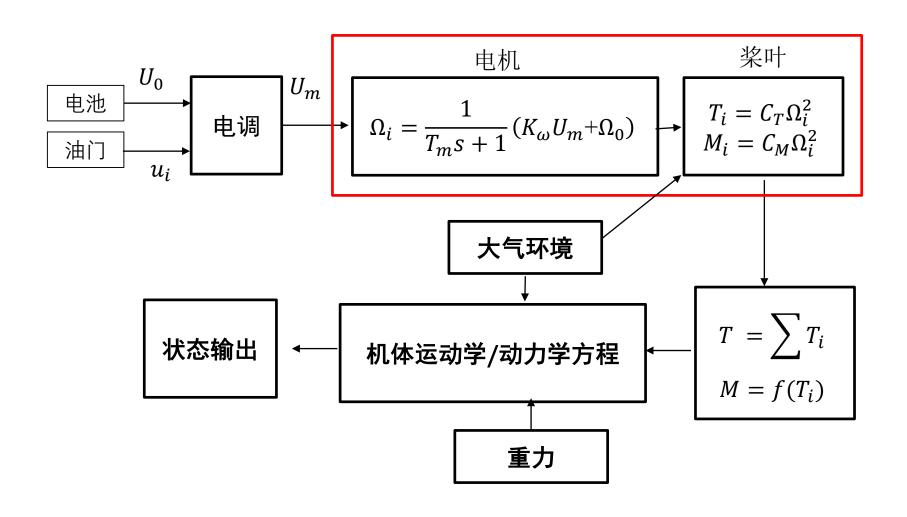
$$\begin{bmatrix} T \\ L \\ M \\ N \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_T & C_T & C_T & C_T \\ -\frac{\sqrt{2}}{2}C_T & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_T & \frac{\sqrt{2}}{2}C_T & \frac{\sqrt{2}}{2}C_T \\ \frac{\sqrt{2}}{2}C_T & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_T & -\frac{\sqrt{2}}{2}C_T & \frac{\sqrt{2}}{2}C_T \\ C_M & C_M & C_M \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Omega_1^2 \\ \Omega_2^2 \\ \Omega_3^2 \\ \Omega_4^2 \end{bmatrix}$$

$$\downarrow \exists -4 \ell / \sharp \sharp \ell \ell$$

$$\begin{bmatrix} \delta_{\rm col} \\ \delta_{\rm lon} \\ \delta_{\rm lat} \\ \delta_{\rm dir} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ -0.707 & -0.707 & 0.707 & 0.707 \\ 0.707 & -0.707 & -0.707 & 0.707 \\ 1 & 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \\ u_3 \\ u_4 \end{bmatrix}$$

注意:如果四旋翼无人机不工作在悬停状态?







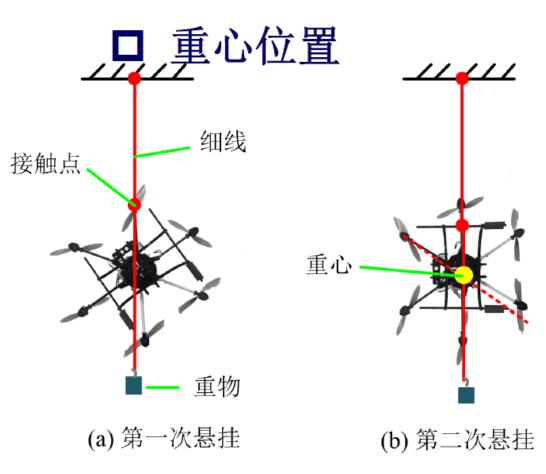


图 6.8 多旋翼质心的确定方式

#### 步骤如下:

- (1) 取一根细绳,末端绑上重物, 将多旋翼某机臂的一头绑在细绳 中间,然后提起细绳的另一头。 记录悬线在多旋翼上的位置(图
  - (a) 中实线, (b) 中虚线所示)。
- (2) 同样的,将接触点放在另一个地方,提起多旋翼并记录悬线位置(图(b)中实线所示)。
- (3) 如图(b)所示,取两次记录 悬线的交点位置就是多旋翼重心 所在位置。
- (4) 通过多次同样的测量,可提高重心测量精度。



# □ 转动惯量

(1) 中心主转动惯量

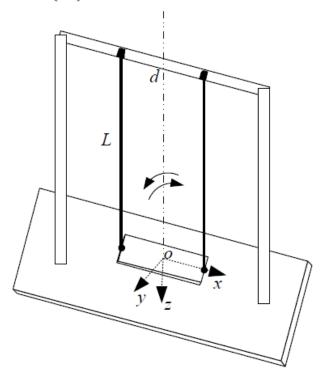
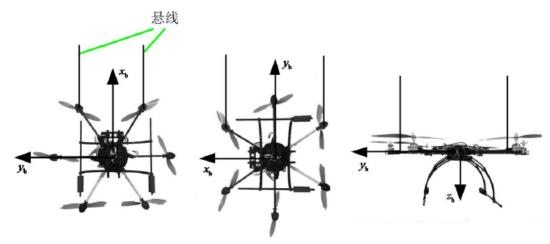


图 6.9 双线摆测量转动惯量示意图



(a) 测量  $J_{xx}$  (b) 测量  $J_{yy}$  (c) 测量  $J_{zz}$  图 6.10 多旋翼主轴转动惯量测量

原理:以z轴为例,双线摆动的周期满足下

列公式

$$T_{0} = 4\pi \sqrt{\frac{J_{zz}L}{m_{0}gd^{2}}}$$
 问题: 惯性积  $J_{xy}, J_{yz}, J_{xz}$  如何求?



# (2) 惯性积

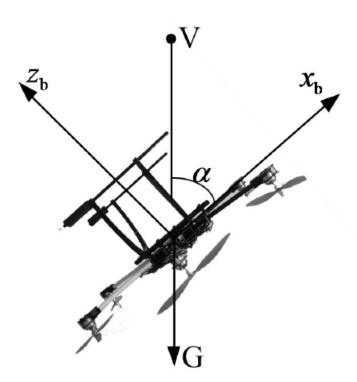


图 6.11 惯性积测量侧视图

$$J_{xz} = \frac{J_V - J_{xx} \cos^2 \alpha - J_{zz} \sin^2 \alpha}{\sin 2\alpha}$$

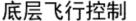
其中 $J_{\nu} \in \mathbb{R}_{+}$ 为多旋翼沿竖直旋转轴V的转动惯量。

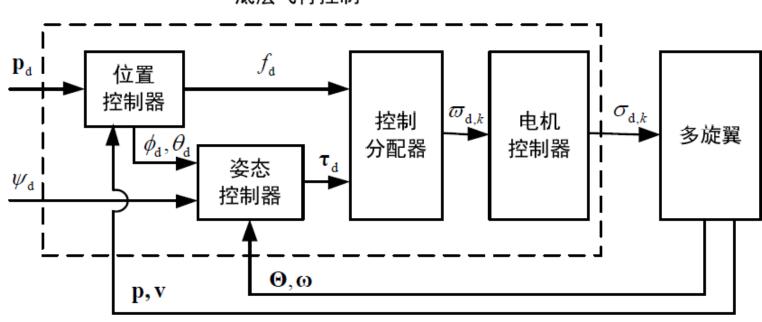
## 步骤如下:

- (1) 测量得到主轴转动惯量  $J_{xx}, J_{yy}, J_{zz}$ ;
- (2) 记录角度  $\alpha$ , 测量得到转动惯量  $J_{\nu}$ ;
- (3) 根据上式计算得到  $J_{xz}$  。

步骤详情见"全权,戴训华,魏子博,等.一种测量小型飞行器转动惯量与惯性积的方法: CN, CN 103487211 A[P]. 2014."







控制 指令

## 位置控制器

控制: $P_x$ 、 $P_y$ 、 $P_z$ 

速度: $V_x$ 、 $V_y$ 、 $V_z$ 

# 姿态控制器

姿态: $\phi$ 、 $\theta$ 、 $\psi$ 

角速度:p, q, r

期望 输入



 $oldsymbol{u} \left\{egin{array}{|c|c} oldsymbol{\delta_{
m col}} \ oldsymbol{\delta_{
m lat}} \ oldsymbol{\delta_{
m lat}} \end{array}
ight.$ 

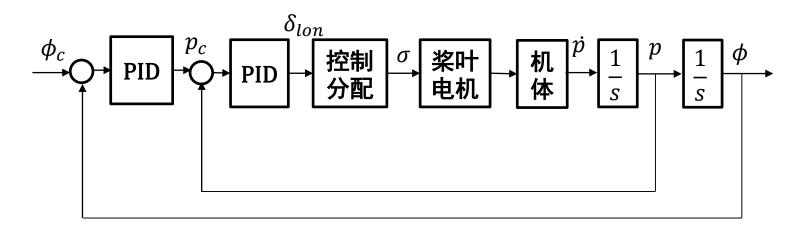
 $\delta_{
m dir}$ 

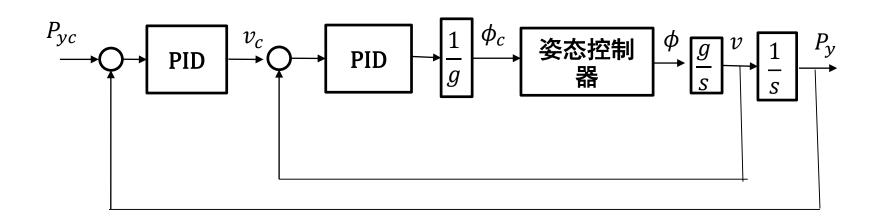
升降加速度 滚转角加速度

俯仰角加速度

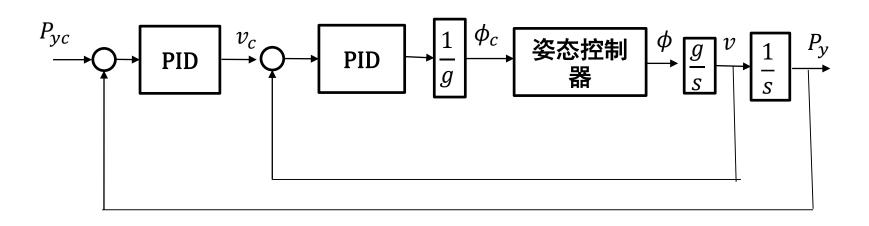
偏航角加速度











PID控制器 
$$G(s) = K_p e(t) + K_i \int_0^t e(t) dt + K_d \frac{de(t)}{dt}$$
 现在 过去 将来

 $K_p$ :比例环节,成比例的反映控制系统的偏差

信号e(t);

 $K_i$ :用于消除静差,滞后;

 $K_d$ : 反映偏差信号的变化趋势,并在偏差信号变化太大之前,在系统中引入一个有效的早期修正信号,加快响应速度。

期望速度指令 
$$v_c = (P_{yc} - P_y)G(s)$$

期望姿态指令 
$$\phi_c = \frac{(v_{yc} - v_y)G(s)}{g}$$



**时域指标**:上升时间、峰值时间、调节时间、超调量等

频域指标:幅值裕度、相位裕度、幅穿越频率、相穿越频率等

## 期望控制器结果:

1. 控制器输出较好的跟随输入: 静差较小、快速性好、超调小;

2. 抗模型变化或外界扰动: 保证足够的稳定裕度;

3. 对执行机构要求低。

## 设计原则:

1. 按照实际使用需求,独立或联合使用各层控制器;

2. 可由内而外逐层设计,也可联合设计。

## 四、四旋翼悬停模态飞行辨识



## 稳定性判据

$$\dot{\phi} = p$$

$$\dot{p} = L_{lon} \delta_{lat}$$

$$\dot{X} = AX + Bu$$

$$X = \begin{bmatrix} \phi \\ p \end{bmatrix} \qquad A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \qquad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

## 李雅普诺夫稳定判据:

$$A^T P + PA = -Q$$

对于给定的正定实对称矩阵Q,根据上式求解出P,若P是正定矩阵,则系统是大范围渐进稳定的。

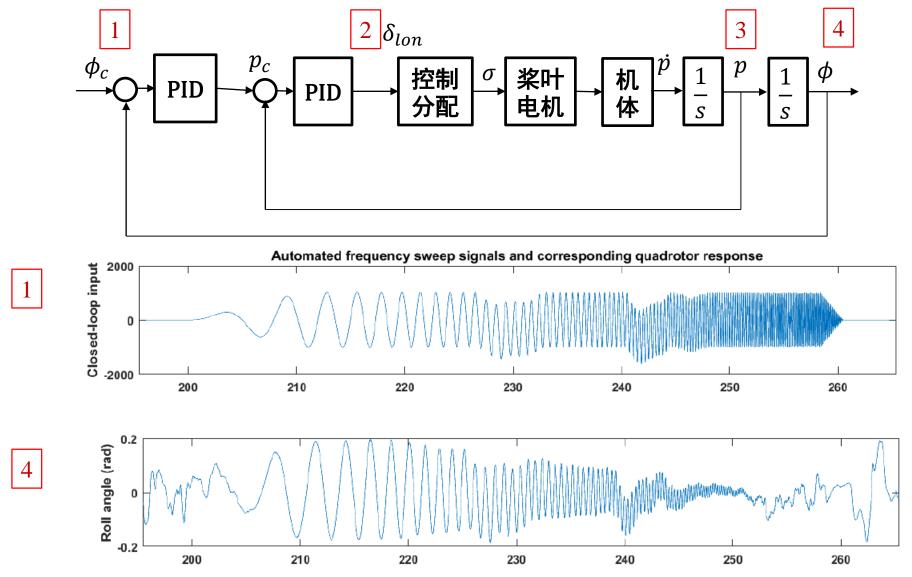
$$A^T P + PA = -I$$



容易得出,系统是不稳定的。

## 五、四旋翼悬停模态飞行辨识





# 五、四旋翼悬停模态飞行辨识



