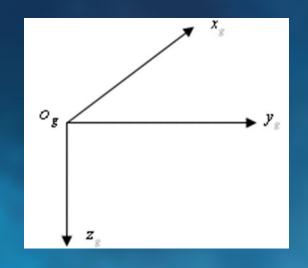
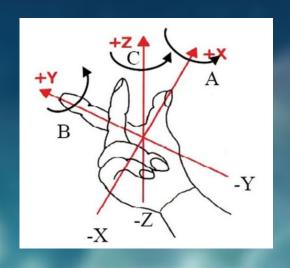


 $O_g$ 为地面任意点, $O_g X_g$ 为水平面任意方向, $O_g Z_g$  垂直地面指向地心, $O_g X_g Y_g$ 符合右手规则。



地面坐标系常用于指示飞机的方位近距离导航和航迹控制

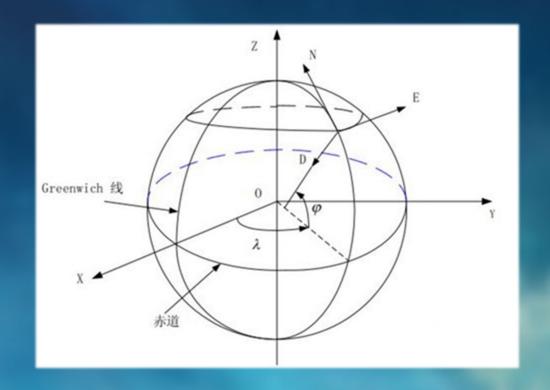


右手规则

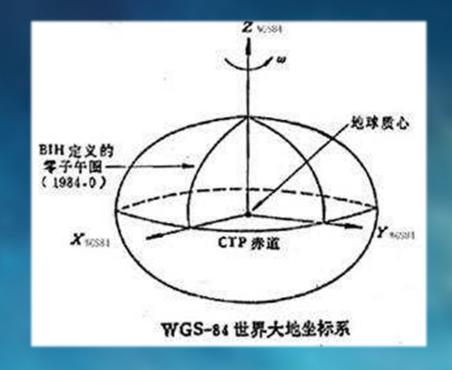


## 地球中心坐标系(ECEF)

▶ ECEF坐标系与地球固联,且随着地球转动。图中O即为坐标原点,位置在地球质心。X轴通过格林尼治线和赤道线的交点,正方向为原点指向交点方向。Z轴通过原点指向北极。Y轴与X、Z轴构成右手坐标系。

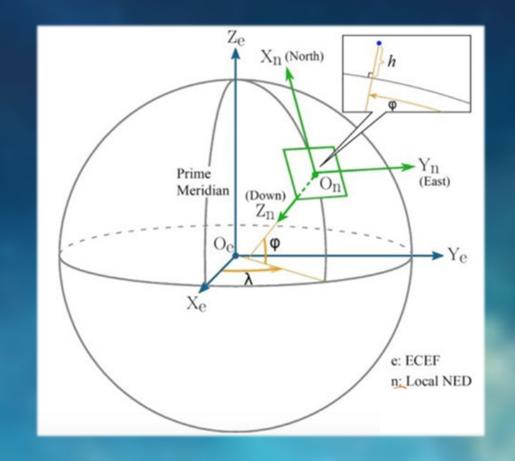


➤ WGS-84坐标系的X轴指向BIH(国际时间服务机构)1984.0定义的零子午面(Greenwich)和协议地球极(CTP)赤道的交点。Z轴指向CTP方向。Y轴与X、Z轴构成右手坐标系。



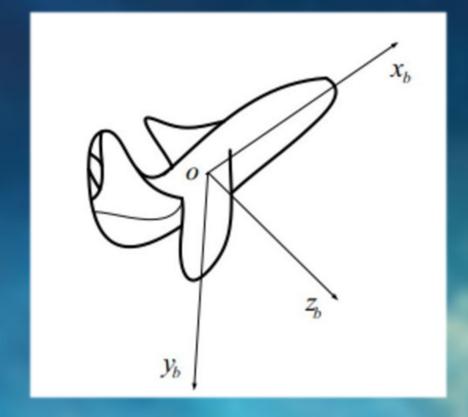
?

为什么有了GPS输出的海拔 高度,我们还是要用气压计 等其它设备来辅助定高呢? ▶ NED坐标系是在导航计算时使用的坐标系,向量分别指向北,东,地,因此NED坐标系也经常称为"北东地坐标系"。



### 机体坐标系

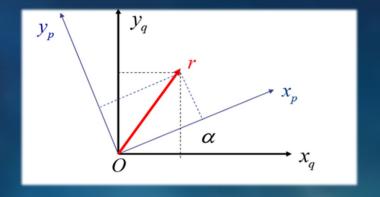
▶ 机体坐标系与飞行器固联,坐标系符合右手法则,原点在飞行器重心处,X 轴指向飞行器机头前进方向,Y轴由原点指向飞行器右侧,Z轴方向根据X、Y 轴由右手法则确定。





#### 平面坐标系各轴间的转换

两个平面坐标系  $Ox_p y_p$  和  $Ox_q y_q$  间的夹角为  $\alpha$  。则其转换矩阵为:



#### 顺时针旋转的转换矩阵

$$\begin{bmatrix} x_q \\ y_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos \alpha & -\sin \alpha \\ \sin \alpha & \cos \alpha \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_p \\ y_p \end{bmatrix}$$

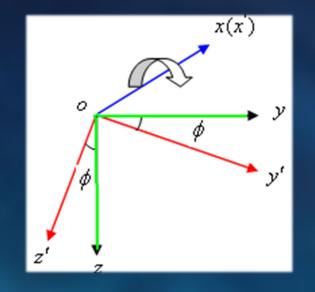


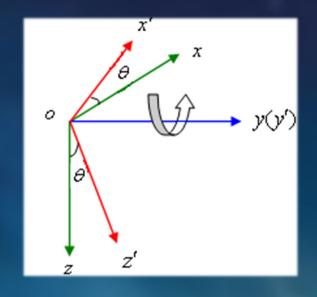
$$L_{qp} = \begin{bmatrix} \cos \alpha & -\sin \alpha \\ \sin \alpha & \cos \alpha \end{bmatrix}$$

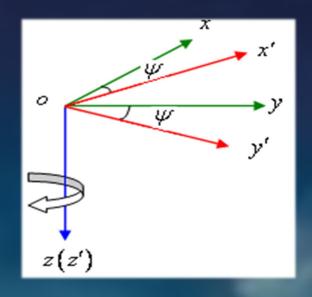
### 转换矩阵

- 互为转置阵;  $L_{pq} = (L_{qp})^T$
- 互为逆阵;  $L_{pq} = (L_{qp})^{-1}$
- 正交阵;  $(L_{pq})^T = (L_{pq})^{-1}$
- 传导性。  $L_{pr}=L_{pq}L_{qr}, L_{rp}=L_{rq}L_{qp}$









$$T(\phi) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos \phi & \sin \phi \\ 0 & -\sin \phi & \cos \phi \end{bmatrix} \qquad T(\theta) = \begin{bmatrix} \cos \theta & 0 & -\sin \theta \\ 0 & 1 & 0 \\ \sin \theta & 0 & \cos \theta \end{bmatrix} \qquad T(\psi) = \begin{bmatrix} \cos \psi & \sin \psi & 0 \\ -\sin \psi & \cos \psi & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$T(\theta) = \begin{bmatrix} \cos \theta & 0 & -\sin \theta \\ 0 & 1 & 0 \\ \sin \theta & 0 & \cos \theta \end{bmatrix}$$

$$T(\psi) = \begin{bmatrix} \cos \psi & \sin \psi & 0 \\ -\sin \psi & \cos \psi & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$



# 欧拉角变化率与机体角速度的关系

机体旋转的角速率为  $\omega = \left[\omega_{x_k} \quad \omega_{v_k} \quad \omega_{z_k}\right]^T$ 

那么 
$$b\omega = \psi \cdot bk_3 + \theta \cdot bn_2 + \phi \cdot bn_1$$

因此有
$$\begin{bmatrix} \omega_{x_b} \\ \omega_{y_b} \\ \omega_{z_b} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -\sin\theta \\ 0 & \cos\phi & \cos\theta\sin\phi \\ 0 & -\sin\phi & \cos\theta\cos\phi \end{bmatrix} \begin{array}{c} \cdot \\ \phi \\ \cdot \\ \theta \\ \cdot \\ \psi \end{array}$$

进一步可以得到

$$\Theta = W^b \omega$$

其中

$$\Theta = \begin{bmatrix} \phi & \theta & \psi \end{bmatrix}^T \qquad W = \begin{bmatrix} 1 & \tan\theta\sin\phi & \tan\theta\cos\phi \\ 0 & \cos\phi & -\sin\phi \end{bmatrix} \quad \theta = \pm\pi/2$$

$$0 & \sin\phi/\cos\theta & \cos\phi/\cos\theta \end{bmatrix}$$



### 旋转矩阵

$$\begin{bmatrix} e_1 \\ e_2 \\ e_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{R_z(\psi)} \begin{bmatrix} k_1 \\ k_2 \\ k_3 = e_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{R_y(\theta)} \begin{bmatrix} n_1 \\ n_2 = k_2 \\ n_3 \end{bmatrix} \xrightarrow{R_x(\phi)} \begin{bmatrix} b_1 = n_1 \\ b_2 \\ b_3 \end{bmatrix}$$

$$R_{b}^{e} = \left(R_{e}^{b}\right)^{-1} = \left(R_{e}^{b}\right)^{T} = R_{z}^{-1}(\psi)R_{y}^{-1}(\theta)R_{x}^{-1}(\phi) = R_{z}(-\psi)R_{y}(-\theta)R_{x}(-\phi)$$

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

在奇异情况 下,人为设 定  $\phi = 0$ 

自旋转矩阵  $R_b^e = \begin{bmatrix} r_{11} & r_{12} & r_{13} \\ r_{21} & r_{22} & r_{23} \\ r_{31} & r_{32} & r_{33} \end{bmatrix} \qquad \tan(\psi) = \frac{r_{21}}{r_{11}}$ 反求欧拉角  $\sin(\theta) = -r_{31}$ 

$$\tan(\psi) = \frac{r_{21}}{r_{11}} \qquad \psi = \arctan \frac{r_{21}}{r_{11}}$$

$$\sin(\theta) = -r_{31} \qquad \theta = \arcsin(-r_{31})$$

$$\tan(\phi) = \frac{r_{32}}{r} \qquad \phi = \arctan \frac{r_{32}}{r}$$

 $\theta = \pm \pi/2$ 奇异性问题

# 四元数与欧拉角转换关系

### 欧拉角 四元数

$$\begin{bmatrix} q_0 \\ q_1 \\ q_2 \\ q_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\psi/2) \\ 0 \\ \sin(\psi/2) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cos(\theta/2) \\ \sin(\theta/2) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cos(\phi/2) \\ \sin(\phi/2) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\phi/2) \cos(\theta/2) \cos(\psi/2) + \sin(\phi/2) \sin(\theta/2) \sin(\psi/2) \\ \sin(\phi/2) \cos(\theta/2) \cos(\psi/2) - \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \sin(\psi/2) \\ \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \cos(\psi/2) + \sin(\phi/2) \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \sin(\psi/2) \\ \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \cos(\psi/2) + \sin(\phi/2) \cos(\theta/2) \sin(\psi/2) \\ \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \cos(\psi/2) - \sin(\phi/2) \sin(\theta/2) \cos(\psi/2) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\phi/2) \cos(\phi/2) \cos(\psi/2) + \sin(\phi/2) \sin(\phi/2) \sin(\psi/2) \\ \cos(\phi/2) \sin(\theta/2) \cos(\psi/2) + \sin(\phi/2) \cos(\phi/2) \sin(\psi/2) \\ \cos(\phi/2) \sin(\psi/2) - \sin(\phi/2) \sin(\phi/2) \cos(\psi/2) \end{bmatrix}$$

#### 四元数 ——

欧拉角

$$\begin{bmatrix} \phi \\ \theta \\ \psi \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \arctan \frac{2(q_0q_1 + q_2q_3)}{q_0^2 - q_1^2 - q_2^2 + q_3^2} \\ \arcsin [2(q_0q_2 - q_1q_3)] \\ \arctan \frac{2(q_0q_3 + q_1q_2)}{q_0^2 + q_1^2 - q_2^2 - q_3^2} \end{bmatrix}$$

请自行阅读四元数相关知识

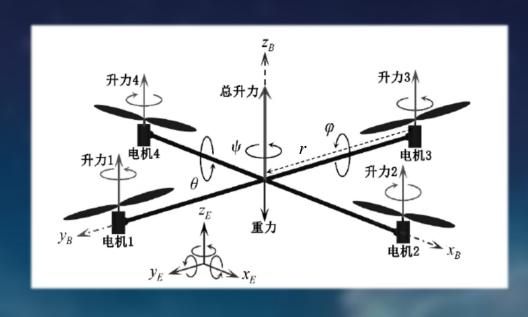


螺旋桨升力:  $k_F\omega_i^2 = \frac{1}{4}mg$ 

力矩:  $T_i = k_M \omega_i^2$ 

对飞行器受力分析, z轴方向所受合力:

$$F = F_1 + F_2 + F_3 + F_4 - mga_z$$



#### 合力矩:

$$M = r_1 \times F_1 + r_2 \times F_2 + r_3 \times F_3 + r_4 \times F_4 + M_1 + M_2 + M_3 + M_4$$



当飞行器在z轴方向受力平衡:

$$\sum_{i=1}^{4} k_F \omega_i^2 + mg = 0$$

即实现飞行器在某一高度上的悬停;

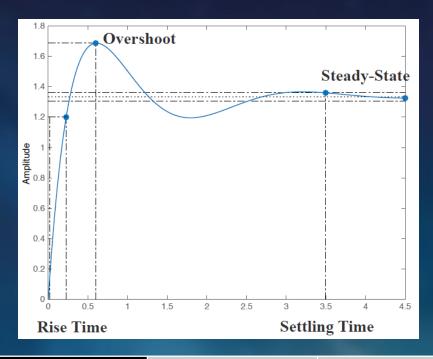
当受力的平衡被打破,则产生竖直方向运动的加速度:

$$\sum_{i=1}^{4} k_F \omega_i^2 + mg = ma$$

此时加速度的大小和方向决定了飞行器进行相应的升降运动。



## 控制系统介绍:人工整定



参数变化	$K_p \uparrow$	$K_d \uparrow$	$K_i \uparrow$
Rise Time(上升时间)	减少	-	减少
Overshoot (超调量)	增加	减少	增加
Setting Time(校正时间)	_	减少	增加
Steady-State Error(稳态误差)	减少	-	消除



# 控制系统介绍: Ziegler-Nichols整定

- 调节增益时的启示(建议)
  - 1. 设置  $K_i = K_d = 0$
  - 2. 增大 $K_p$ 直到输出发生震荡,此时 $K_p$ 记为最大增益 $K_u$
  - 3. 记录增益为 $K_u$ 时的振荡周期 $T_u$
  - 4. 根据下表来设置增益参数:

控制器	$K_p$	$K_d$	$K_i$
Р	$0.5K_u$	-	-
PD	$0.8K_u$	$K_pT_u/8$	-
PID	$0.6K_u$	$K_pT_u/8$	$2K_p/T_u$



### 控制系统介绍: 基于模型的控制

• 一个普通的二阶模型

$$m\ddot{x}(t) + b\dot{x}(t) + kx(t) = u(t)$$

• PID 或 PD 控制方案的缺点

$$u(t) = \ddot{x}^{des}(t) + K_d \dot{e}(t) + K_p e(t)$$

- 表现效果取决于模型
- 需要调节增益参数来获得最佳的效果
- 基于模型的控制律

基于模型的(估计值)

$$u(t) = \widehat{m}(\ddot{x}^{des}(t) + K_d \dot{e}(t) + K_p e(t)) + \widehat{b}\dot{x}(t) + \widehat{k}x(t)$$

• 基于模型的部分

伺服:前馈+PD反馈

- 取消了系统的动力学
- 特定于模型
- 基于伺服的部分
  - 使用带有前馈的PID或PD控制器来将执行误差消除到0
  - 独立于系统模型