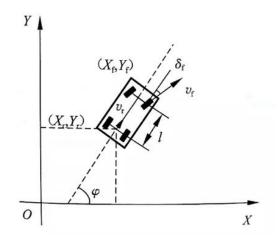
# 模型预测控制

- 1 运动学模型
- 1.1 四轮汽车运动学模型
- 1.1.1 四轮汽车状态空间



汽车状态 states:  $\{x \ y \ \varphi\}$ 

控制 control:  $\{v_r \mid \delta_f\}$  后轮速度,前轮转角

由汽车模型和动力学约束:

$$\begin{cases} v_f \cos \delta_f = v_r \\ v_f \sin \delta_f = v_y \\ v_y = v_r \tan \delta_f \end{cases}$$

得到状态空间为:

• 
$$\begin{cases} \dot{x} = v_r \cos \varphi \\ \dot{y} = v_r \sin \varphi \end{cases}$$
 是**非线性**的,为了进行模型预测控制,需要将其划为线性。 
$$\begin{cases} \dot{x} = v_r \cos \varphi \\ \dot{\varphi} = \frac{v_r \tan \delta_f}{l} \end{cases}$$

#### 1.1.2 四轮汽车动力学模型线性化

状态 
$$\zeta = \begin{bmatrix} x \\ y \\ \varphi \end{bmatrix}$$
 , 控制  $u = \begin{bmatrix} v_r \\ \delta_f \end{bmatrix}$  后轮驱动

因为状态空间是非线性的不能用矩阵表达,所以写成 $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$  的形式,**为了 得到形如:**  $\dot{x} = Ax + Bu$  **的矩阵表达形式**,需要线性化。

把函数  $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$  在目标点  $\zeta$  处进行一阶泰勒展开得到:

$$\dot{\zeta} \approx f(\zeta_r, u_r) + \frac{\partial f}{\partial \zeta}(\zeta - \zeta_r) + \frac{\partial f}{\partial u}(u - u_r)$$

无法把 $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$  转化为 $\dot{x} = Ax + Bu$  形式,但是令 $\dot{\tilde{\zeta}} = \dot{\zeta} - \dot{\zeta}$ 。得到

$$\dot{\tilde{\zeta}} = \frac{\partial f}{\partial \zeta} (\zeta - \zeta_r) + \frac{\partial f}{\partial u} (u - u_r)$$

$$= A \cdot \tilde{\zeta} + B \cdot \tilde{u}$$

其中 A,B 为雅克比矩阵,  $\tilde{\zeta} = \begin{bmatrix} x - x_r \\ y - y_r \\ \varphi - \varphi_r \end{bmatrix}$ ,  $\tilde{u} = \begin{bmatrix} v_r \\ \delta_f \end{bmatrix}$  (假设目标点的控制为 0)

$$A = \frac{\partial f}{\partial \zeta} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -v_r \sin \varphi_r \\ 0 & 0 & v_r \cos \varphi_r \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$B = \frac{\partial f}{\partial u} = \begin{bmatrix} \cos \varphi_r & 0\\ \sin \varphi_r & 0\\ \frac{\tan \zeta_f}{l} & \frac{v_r}{l \cos^2 \zeta_f} \end{bmatrix}$$

## 1.1.3 四轮汽车动力学模型离散化

离散化得到: 
$$\dot{\tilde{\zeta}}(k) = \frac{\tilde{\zeta}(k+1) - \tilde{\zeta}(k)}{T} = A \cdot \tilde{\zeta}(k) + B \cdot \tilde{u}(k)$$

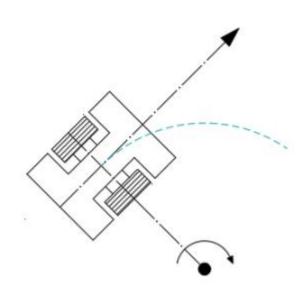
● 移项得到:  $\tilde{\zeta}(k+1) = (1+AT)\tilde{\zeta}(k) + TB\tilde{u}(k)$ , 目的: 通过改变控制量 u(k),使  $=\tilde{A}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{B}\tilde{u}(k)$ 

其中 
$$\tilde{A} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -Tv_r \sin \varphi_r \\ 0 & 1 & Tv_r \cos \varphi_r \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\tilde{B} = \begin{bmatrix} T\cos\varphi_r & 0 \\ T\sin\varphi_r & 0 \\ T\frac{\tan\zeta_f}{l} & T\frac{v_r}{l\cos^2\zeta_f} \end{bmatrix}$$

# 1.2 差速小车运动学模型

# 1.2.1 差速小车状态空间



小车状态 states:  $\{x \ y \ \varphi\}$ 

控制 control: {v w}

得到其状态空间为

• 
$$\begin{cases} \dot{x} = v \cos \varphi \\ \dot{y} = v \sin \varphi \end{cases}$$
 是非线性的。 
$$\phi = w$$

#### 1.2.2 差速小车动力学模型线性化

状态  $\zeta = \begin{bmatrix} x \\ y \\ \varphi \end{bmatrix}$  , 控制  $u = \begin{bmatrix} v \\ w \end{bmatrix}$  , 同四轮汽车,两轮差速小车的状态空间为

 $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$ 。同四轮阿克曼转向的汽车,把函数 $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$  在目标点 $\zeta$ , 处进行一阶泰勒展开得到:

$$\dot{\zeta} \approx f(\zeta_r, u_r) + \frac{\partial f}{\partial \zeta}(\zeta - \zeta_r) + \frac{\partial f}{\partial u}(u - u_r)$$

无法把 $\dot{\zeta} = f(\zeta, u)$  转化为 $\dot{x} = Ax + Bu$  形式,但是令 $\dot{\zeta} = \dot{\zeta} - \dot{\zeta}$ ,得到

$$\dot{\tilde{\zeta}} = \frac{\partial f}{\partial \zeta} (\zeta - \zeta_r) + \frac{\partial f}{\partial u} (u - u_r)$$
$$= A \cdot \tilde{\zeta} + B \cdot \tilde{u}$$

其中 A,B 为雅克比矩阵,  $\tilde{\zeta} = \begin{bmatrix} x - x_r \\ y - y_r \\ \varphi - \varphi_r \end{bmatrix}$ ,  $\tilde{u} = \begin{bmatrix} v \\ w \end{bmatrix}$  (假设目标点的控制为 0)

$$A = \frac{\partial f}{\partial \zeta} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -v_r \sin \varphi_r \\ 0 & 0 & v_r \cos \varphi_r \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$B = \frac{\partial f}{\partial u} = \begin{bmatrix} \cos \varphi_r & 0\\ \sin \varphi_r & 0\\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

## 1.2.3 差速小车动力学模型离散化

使用一阶差分的法对其动力学模型进行离散化得到

离散化得到: 
$$\dot{\tilde{\zeta}}(k) = \frac{\tilde{\zeta}(k+1) - \tilde{\zeta}(k)}{T} = A \cdot \tilde{\zeta}(k) + B \cdot \tilde{u}(k)$$

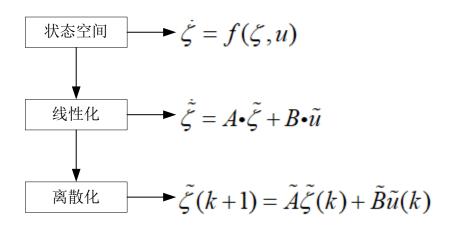
● 移项得到:  $\tilde{\zeta}^{(k+1)=(1+AT)\tilde{\zeta}(k)+TB\tilde{u}(k)}$ , 目的: 通过改变控制量 u(k),使  $=\tilde{A}\tilde{\zeta}(k)+\tilde{B}\tilde{u}(k)$ 

$$\tilde{\zeta}(k+1)$$
 最小。

$$\tilde{A} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -Tv_r \sin \varphi_r \\ 0 & 1 & Tv_r \cos \varphi_r \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\tilde{B} = \begin{bmatrix} T\cos\varphi_r & 0 \\ T\sin\varphi_r & 0 \\ 0 & T \end{bmatrix}$$

#### 1.3 总结



## 2 状态预测

由上可知四轮汽车的运动学模型为:

$$\tilde{\zeta}(k+1) = \tilde{A}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{B}\tilde{u}(k)$$

当前时刻为 k, MPC 的目的是使移动机器人跟踪一条给定的路径,为此,应当计算出移动机器人预测位姿与路径的偏差,取控制时域  $N_c=4$  , 预测时域  $N_p=4$  (  $N_c <= N_p$  ),得到 k+1,k+2,k+3,k+4 时刻的偏差分别为:

$$\begin{cases} \tilde{\zeta}(k+1) = \tilde{A}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{B}\tilde{u}(k) \\ \tilde{\zeta}(k+2) = \tilde{A}^{2}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{A}\tilde{B}\tilde{u}(k) + \tilde{B}\tilde{u}(k+1) \\ \tilde{\zeta}(k+3) = \tilde{A}^{3}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{A}^{2}\tilde{B}\tilde{u}(k) + \tilde{A}\tilde{B}\tilde{u}(k+1) + \tilde{B}\tilde{u}(k+2) \\ \tilde{\zeta}(k+4) = \tilde{A}^{4}\tilde{\zeta}(k) + \tilde{A}^{3}\tilde{B}\tilde{u}(k) + \tilde{A}^{2}\tilde{B}\tilde{u}(k+1) + \tilde{A}\tilde{B}\tilde{u}(k+2) + \tilde{B}\tilde{u}(k+3) \end{cases}$$

写成矩阵形式

$$Y = \Psi \zeta(k) + \Theta U(k)$$

# 3 二次优化

为了达到一个良好的控制效果,需要定义一个指标描述控制的效果,即一个目标

函数。直观上,移动机器人运行轨迹越贴近参考路径越好,这与偏差 Y 相关,而且机器人运行越平稳越好,即速度变化量小,这与输出量 U 相关。可以简要定义目标函数 J,并且为了使其代价不同,加入另个系数矩阵 Q,R。

$$J = Y^T Q Y + U R U^T$$

带入Y,删除无关项得到

$$\bullet \quad \min_{U} J = U^{T} (R + \Theta^{T} Q \Theta) U + 2\Psi \zeta Q \Theta U$$

可以使用二次规划器对上述方程进行求解,如 OSQP 或 matlab 的 quadprog 函数,并将解的第一项 u。做为控制输出。