### 《人工智能与智能驾驶基础》期末大作业

## 路径规划与轨迹跟踪 说明文档

学院: 汽车学院

成员: 贾林轩 1853688

周展辉 1851154

软件: MATLAB 2021b

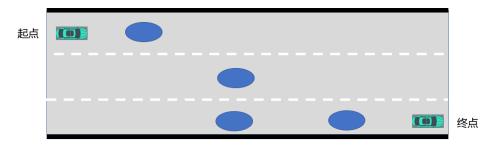
时间: 2021年12月28日

## 目录

_		题目要求	Э
_		路径规划部份	3
	1.	环境建模	3
	2.	路径规划	4
Ξ		轨迹跟踪	5
	1.	建立场景	5
	2.	运动学模型: 以后轮为原点的单车模型 (Bicycle Model)	5
	3.	控制方法: PID 控制法	6
四		最终结果	8
	1.	P(5M/S)	8
	2.	PI(5M/S)	9
	3.	PID(5M/S)	11
	4.	PID(10M/S)	12
	5.	PID(15M/S)	14

### 一. 题目要求

- 1. 根据要求建立道路环境和静态障碍物信息;
- 2. 利用任意一种路径规划方法进行规划;
- 3. 利用车辆质点模型和PID控制器完成轨迹跟踪,到达终点; (注1:可以选其他车辆模型和其他控制器完成设计任务) (注2:除了完成轨迹的跟踪,还需要完成设定车速的跟踪【设定车速自定】)



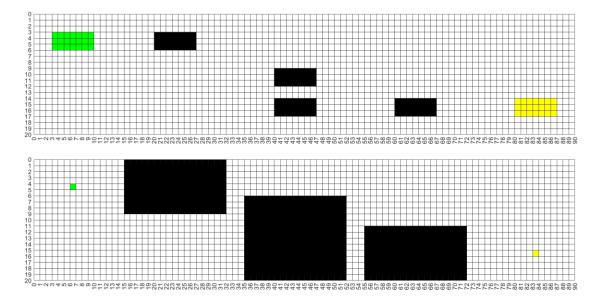
### 二. 路径规划部份

#### 1. 环境建模

栅格地图下, 我国机动车道宽度标准 3.5-3.75 米, 车长一般为 3.8-4.3 米, 车宽 1.8-2 米, 取车宽为 1.8 米, 车长 4.2 米, 车道宽为 3.6 米, 栅格地图一格代表 0.6 米, 因此小车占据栅格地图的面积为 3\*7 格, 车道宽为 6 格, 三车道总宽为 18 格,

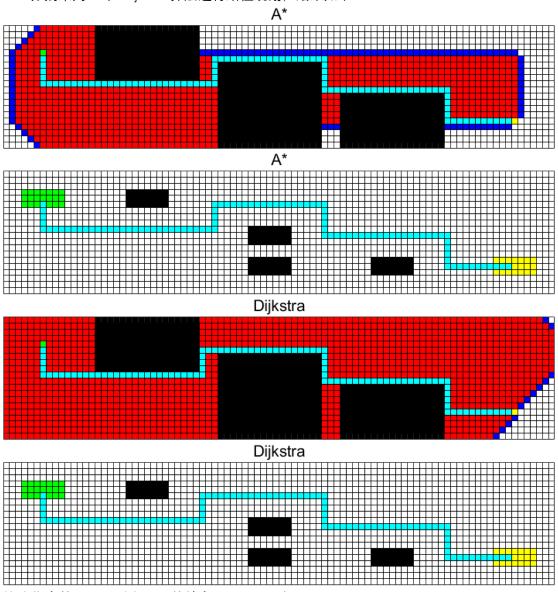
最小半径4格,对障碍物进行膨胀:

$$\sqrt{3^2 \times 7^2}$$



#### 2. 路径规划

分别采用 A\*和 Dijkstra 算法进行路径规划,结果如下:



从迭代次数上可以看出,A\*的效率比 Dijkstra 高:

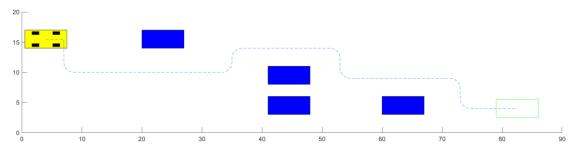
A\* plan succeeded! iteration times: 944 path length: 96

Dijkstra plan succeeded! iteration times: 1449 path length: 96

#### 三. 轨迹跟踪

#### 1. 建立场景

为方便动画展示,将栅格地图中的信息移植到像素坐标系下。对每段路径分别设定目标 车速。

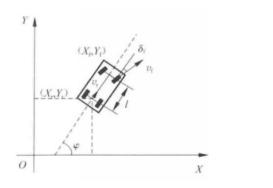


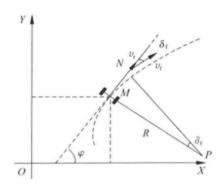
#### 2. 运动学模型: 以后轮为原点的单车模型 (Bicycle Model)

模型有如下假设:

- 1) 不考虑车辆在平坦路面上行驶, 忽略垂直方向(Z 轴方向)的运动;
- 2) 假设车辆左右侧轮胎在任意时刻都拥有相同的转向角度和转速,即忽略阿克曼转向性质,这样车辆的左右两个轮胎的运动可以合并为一个轮胎来描述;
  - 3) 假设车辆行驶速度变化缓慢, 忽略前后轴载荷的转移;
  - 4) 假设车身和悬架系统都是刚性系统;
  - 5) 假设轮胎为刚性, 忽略轮胎侧偏特性;
  - 6) 不考虑载荷的左右转移;

模型示意图:





在模型中, $(X_r,Y_r)$ 为车辆后轴的轴心坐标, $(X_f,Y_f)$ 为车辆前轴的轴心坐标, $v_r$ 为后轴中心的速度, $v_f$ 为前轴中心的速度,l为轴距,在车辆转向过程中R为车辆转向半径,P为转向的瞬时转动中心,M为后轴中心。

在后轴轴心 $(X_r,Y_r)$ 处,速度为:

$$v_r = \dot{X}_r cos\varphi + \dot{Y}_r sin\varphi$$

前后轴的运动学约束为:

$$\begin{cases} \dot{X_f} \sin(\varphi + \delta_f) - \dot{Y_f} \cos(\varphi + \delta_f) = 0 \\ \dot{X_r} \sin\varphi - \dot{Y_r} \cos\varphi = 0 \end{cases}$$

前两式联立可得:

$$\begin{cases} \dot{X_r} = v_r cos\varphi \\ \dot{Y_r} = v_r sin\varphi \end{cases}$$

根据前后轮的几何关系有:

$$\begin{cases} X_f = X_r + lcos\varphi \\ Y_f = Y_r + lsin\varphi \end{cases}$$

将前三组式子联立,可得:

$$\begin{cases} \omega = \frac{v_r}{l} \tan \delta_f \\ R = \frac{v_r}{\omega} \\ \delta_f = \arctan(\frac{l}{R}) \end{cases}$$

由此可得车辆运动学模型:

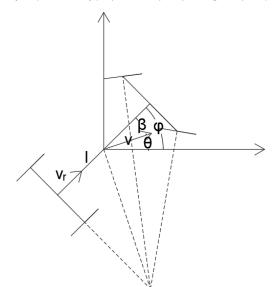
$$\begin{bmatrix} \dot{X_r} \\ \dot{Y_r} \\ \dot{\varphi} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos \varphi \\ \sin \varphi \\ \tan \delta_f \\ l \end{bmatrix} v_r$$

在无人驾驶车的路径跟踪控制过程中,常以 $(v_r,\omega)$ 作为控制量,则车辆的运动学模型为:

$$\begin{bmatrix} \dot{X_r} \\ \dot{Y_r} \\ \dot{\varphi} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos\varphi \\ \sin\varphi \\ 0 \end{bmatrix} v_r + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \omega$$

#### 3. 控制方法: PID 控制法

由于车辆不能进行平移,对轨迹的跟踪包括三点:姿态(车辆横摆角)跟踪,车速跟踪 (大小、方向),位置跟踪。首先考虑车辆姿态,绘图如下



v: 车辆质心速度

vr: 车辆后轮速度

1: 轴距

β: 质心侧偏角

θ: 航向角

φ: 横摆角

对后轴与质心有运动学约束:

$$vcos\beta = v_r$$

$$vsin\beta = \frac{\omega l}{2}$$

可得:

$$\omega = \frac{2vsin\beta}{l}$$

航向角:

$$\theta = \operatorname{atan}(\frac{v_y}{v_x})$$

β、θ、φ之间存在约束:

$$\beta = \theta - \varphi$$

车辆横摆角:

$$\varphi = \int_0^t \omega \, dt$$

可知φ不再发生改变当且仅当ω = 0,此时有β = θ - φ = 0即θ = φ,此时航向角与横摆角相同,车辆沿直线行驶。角度的变化仅取决于 $v_x$ 与 $v_y$ 两个参量,故速度函数与横摆角函数——对应,不需要对其特别追踪。

其次考虑车速与位置追踪。设车辆当前坐标为 $(x \ y \ v_x \ v_y)^T$ ,将参考点设置于预定轨迹前视距离处一点,设其坐标及目标速度为 $(x_t \ y_t \ v_{tx} \ v_{ty})^T$ ,即可知当前位置与待跟踪位置之误差:

$$er = (er_x \quad er_y)^T = (x_t - x \quad y_t - y)^T$$

将速度误差方向设置为误差方向即可完成对位置的跟踪,即:

$$dv_{des} = \frac{1}{|er|}er$$

车速方面将参考点预设车速作为目标车速,

$$dv = dv_{des} * |v_{tx} v_{ty}| = \frac{|v_{tx} v_{ty}|}{|er|} er$$

可以计算得到当前速度与目标速度在 x 与 y 方向上的误差:

$$er_v = \frac{|v_{tx} \quad v_{ty}|}{|er|} er - (v_x \quad v_y)^T$$

通过 PID 即可同时完成了对姿态、速度与位置的跟踪。

即:

$$\delta v = k_p e r_v(k) + k_i \sum_{i=0}^{k} e r_v(i) + k_d (e r_v(k) - e r_v(k-1))$$

考虑到对车辆的控制一般是通过控制转向盘与加速踏板完成,下面推导由转向盘与加速 踏板和加速度(误差)之间的关系

设前轮转角为δ,δ可以通过转向盘控制。由刚体运动学约束:

$$v_f sin\delta = 2v sin\theta$$
$$v_f cos\delta = v cos\theta$$

得:

$$tan\delta = 2tan\theta$$

设前轮转动角速度为 $\omega_f$ 后轮加速度为 a

$$d\varphi = +\omega_f dt$$

$$er_{v} = \frac{dv}{dt} = \frac{d\left(v \begin{bmatrix} \cos\theta \\ \sin\theta \end{bmatrix}\right)}{dt} = a \begin{bmatrix} \cos\theta \\ \sin\theta \end{bmatrix} + v \frac{d\theta}{dt} \begin{bmatrix} -\sin\theta \\ \cos\theta \end{bmatrix}$$

$$sec\delta^2 \frac{d\delta}{dt} = 2sec\theta^2 \frac{d\theta}{dt}$$

得:

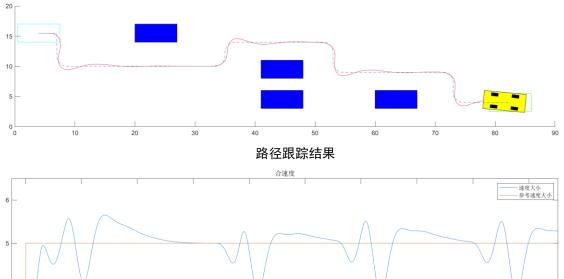
$$er_v = a \begin{bmatrix} cos\theta \\ sin\theta \end{bmatrix} + v\omega_f \frac{sec\delta^2}{2sec\theta^2} \begin{bmatrix} -sin\theta \\ cos\theta \end{bmatrix}$$

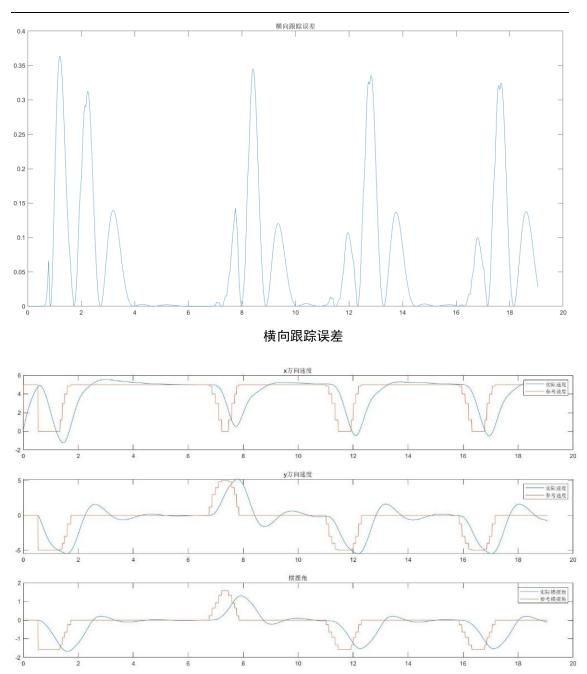
故可以通过 $er_v$ 推得 $\delta$ 、 $\theta$ 

$$a = \frac{er_x cos\theta + er_y sin\theta}{sin2\theta}$$
$$\delta = atan \frac{2(er_x cos\theta - er_y sin\theta)}{vcos\theta^2}$$

### 四. 最终结果

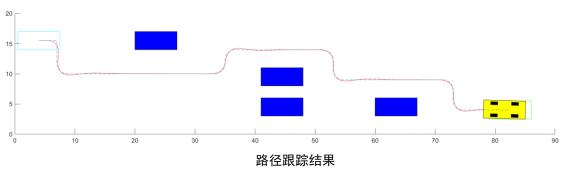
### 1. P(5M/S)

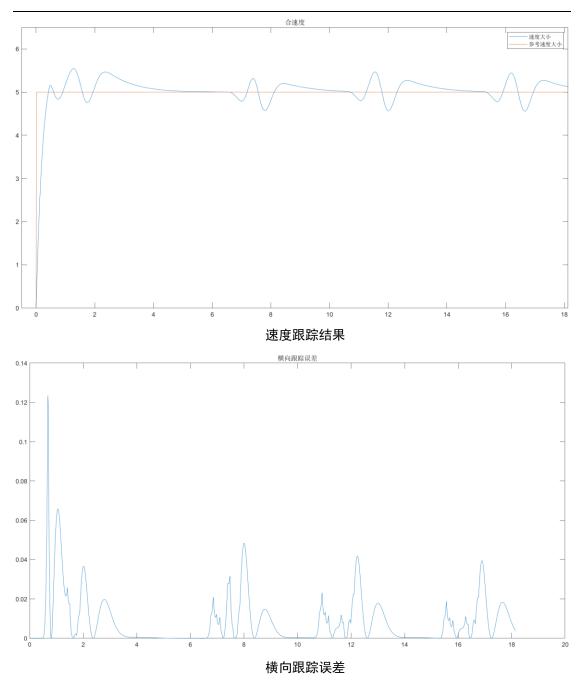


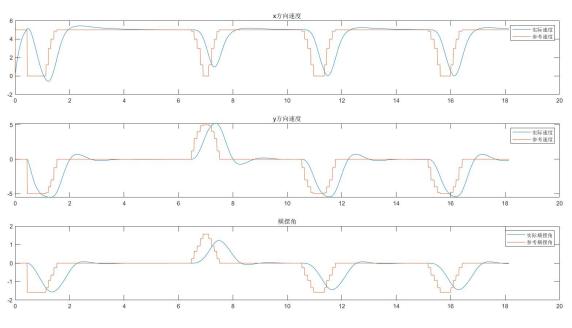


速度分量跟踪误差

### 2. PI(5M/S)

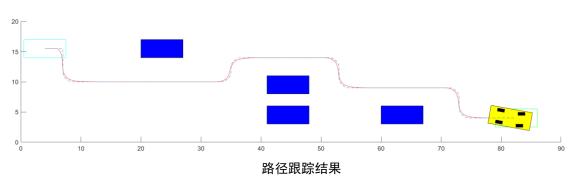


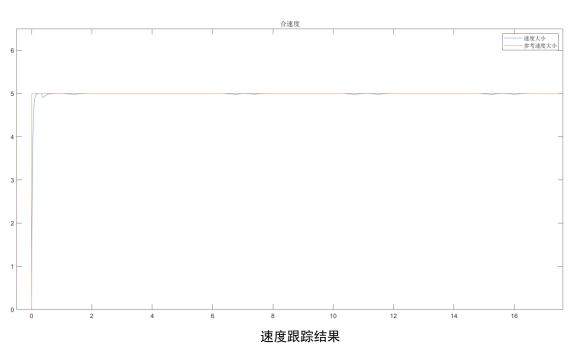


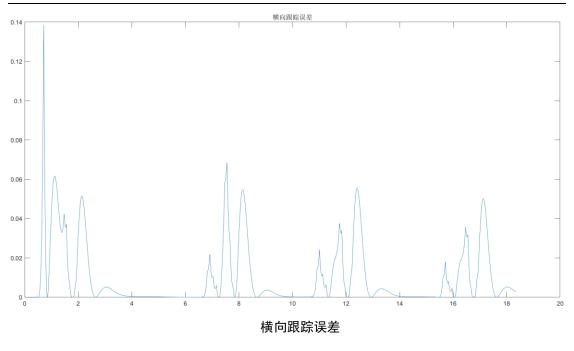


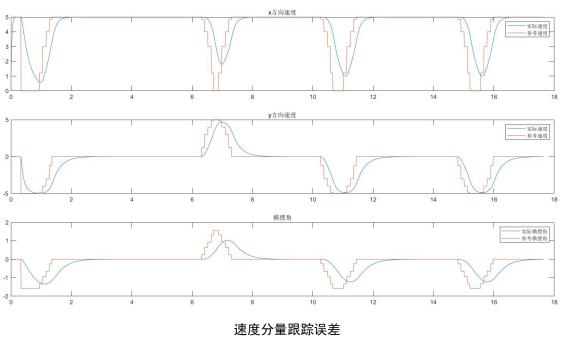
速度分量跟踪误差

## 3. PID(5M/S)

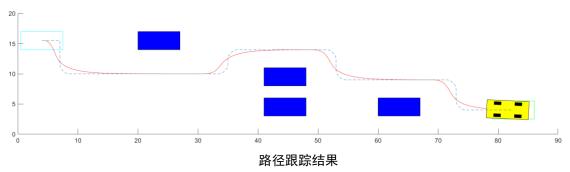


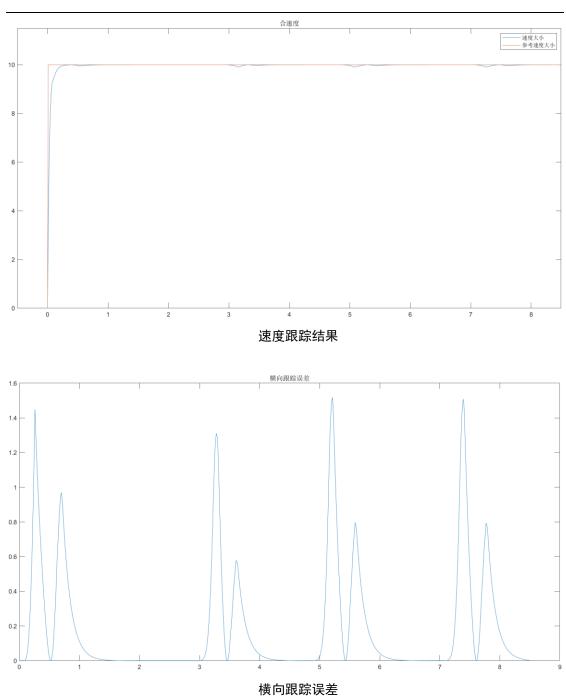


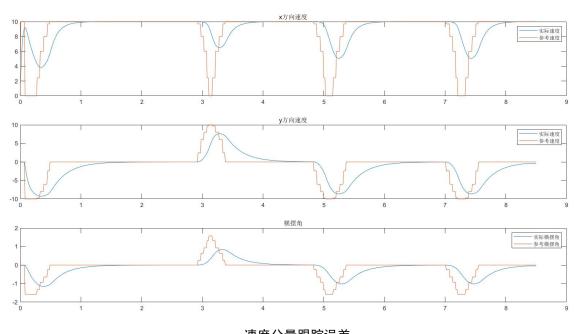




4. PID(10M/S)

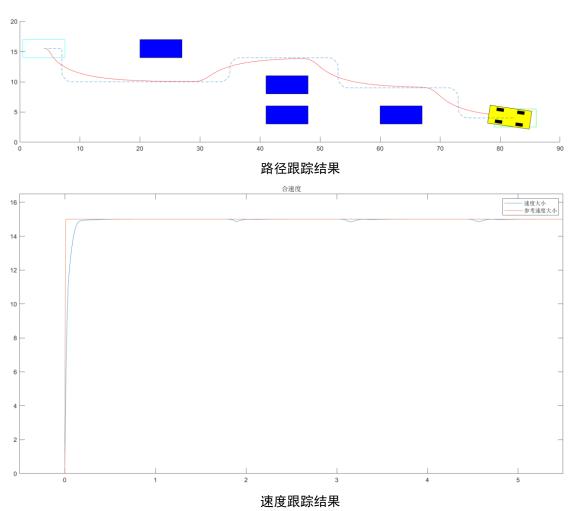




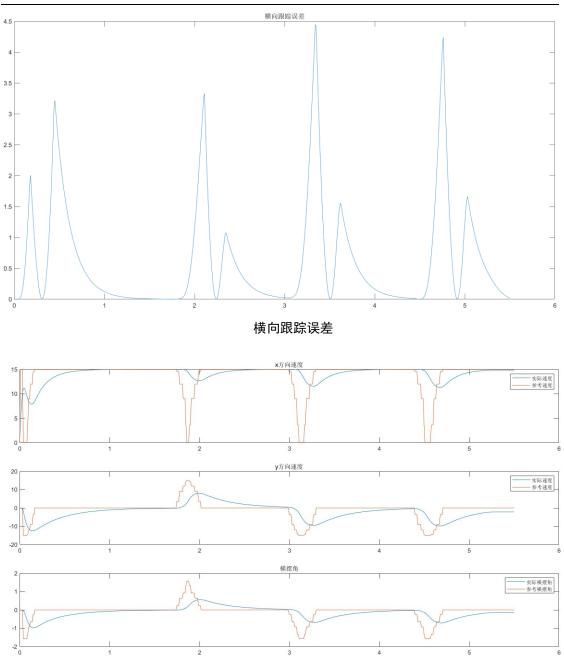


### 速度分量跟踪误差

### 5. PID(15M/S)



14 / 15



速度分量跟踪误差