变结构控制理论

主讲: 王珮

电话: 15319948586

E-mail: nwpuiet@nwpu.edu.cn

办公室: 航天北楼201室



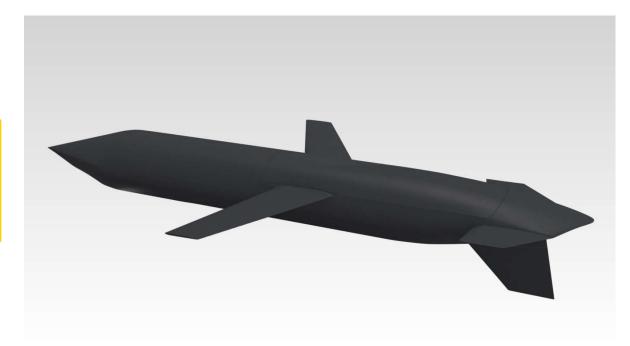
主要内容

- ★ 导弹变结构自动驾驶仪设计
- ★ 变结构制导律设计



问题1:这两种导弹有哪些显著的不同之处?

问题2: 你认为这两种导弹如果要转弯需要怎么实现?



第七章 导弹变结构自动驾驶仪设计

问题1: 导弹姿态控制方式有哪几种?

BTT导弹的特点:

- 1. 有效升力更大,提高机动能力;
- 2. 俯仰通道在主升力面内跟踪导引指令;
- 3. 滚动通道控制最大升力面内快速对准目标;
- 4. 偏航通道保证侧滑角近似为零,减小诱导滚 转力矩;
 - 5. 采用极坐标操纵体制, 主升力面对准目标。

BTT导弹的自动驾驶仪设计面 临的问题:

- 1. 参数大范围快速时变;
- 2. 由于滚转作用三通道间存在较强的耦合作用;
- 3. 侧滑角近似为零的协调控制
 - 4. 快速性、高精度

对自动驾驶仪设计要求:

- 1. 强鲁棒性, 快速响应;
- 2. 大稳定域;





7.1 BTT导弹运动方程

$$\dot{\alpha} = \omega_z - \omega_x \beta - a_4 \alpha - a_5 \delta_z$$
 $\dot{\beta} = \omega_y + \omega_x \alpha - b_4 \beta - b_5 \delta_y$

$$\dot{\beta} = \omega_y + \omega_x \alpha - b_4 \beta - b_5 \delta_y$$

$$\dot{\omega}_{z} = -a_{1}\omega_{z} - a_{1}\alpha - a_{2}\alpha - a_{3}\delta_{z} + \frac{J_{x} - J_{y}}{J_{z}}\omega_{x}\omega_{y}$$

$$\dot{\omega}_{y} = -b_{1}\omega_{y} - b_{1}'\dot{\beta} - b_{2}\beta - b_{3}\delta_{y} + \frac{J_{z} - J_{x}}{J_{y}}\omega_{x}\omega_{x}$$

$$\dot{\omega}_{x} = -c_{1}\omega_{x} - c_{3}\delta_{x} + \frac{J_{y} - J_{z}}{J_{x}}\omega_{y}\omega_{z}$$

$$n_{y} = \frac{Va_{4}}{g}\alpha \qquad n_{z} = -\frac{Vb_{4}}{g}\beta$$

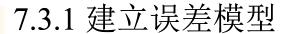
7.2 自动驾驶仪设计思路

- 1. 単通道 设计
- 分离滚转通道,采用单通道设计;
- 将滚动通道的耦合项作为干扰来处理;

- 2.多变量 系统
- 俯仰、偏航通道作为两输入两输出的线性时变多变量系统进行设计;

- 3.鲁棒性
- 采用全程滑动模态变结构设计方法;

7.3 滚转通道自动驾驶仪设计



选择滚转角和滚转角速率为状态变量:

$$X_p = \begin{bmatrix} \gamma & \omega_x \end{bmatrix}^T$$

得到滚转通道的状态方程

$$X_p = A(t)X_p + B(t)U_p + Df$$

$$A(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -c_1(t) \end{bmatrix} \qquad B(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ -c_3(t) \end{bmatrix} \qquad D = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}^T$$

$$f = (J_y - J_z)\omega_y \omega_z / (57.3 \times J_x)$$

$$\Delta c_1(t) = c_1(t) - \overline{c}_1(t) \quad \Delta c_3(t) = c_3(t) - \overline{c}_3(t)$$



$$X_{p} = [A_{p}(t) + \Delta A_{p}(t)]X_{p} + [B_{p}(t) + \Delta B_{p}(t)]U_{p} + Df$$

$$A_p(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\overline{c}_1(t) \end{bmatrix} \qquad B_p(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ -\overline{c}_3(t) \end{bmatrix}$$

$$B_p(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ -\overline{c}_3(t) \end{bmatrix}$$

$$\Delta A_p(t) = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & -\Delta c_1(t) \end{bmatrix} \qquad \Delta B_p(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ -\Delta c_3(t) \end{bmatrix}$$

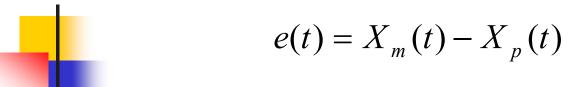
$$\Delta B_p(t) = \begin{bmatrix} 0 \\ -\Delta c_3(t) \end{bmatrix}$$

参考模型选取为:
$$\gamma_m = \frac{1}{T_m^2 S^2 + 2\xi_m T_m S + 1}$$

$$\dot{X}_m(t) = A_m X_m(t) + B_m \gamma_c$$

$$X_{m} = \begin{bmatrix} \gamma_{m} \omega_{m} \end{bmatrix}^{T} \quad A_{m} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{1}{T_{m}^{2}} & -\frac{2\xi_{m}}{T_{m}} \end{bmatrix} \qquad B_{m} = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{T_{m}^{2}} \end{bmatrix}$$

定义模型参考控制系统的误差向量为:



误差模型为:

$$\dot{e}(t) = A_m e(t) + [A_m - A_p(t)]X_p + B_m \gamma_c - B_p(t_i)U_p - \Delta A_p(t)X_p$$
$$-[\Delta B_p(t_i) + B_p(t) - B_p(t_i)]U_p - Df$$

其标称模型为: $\dot{e}(t) = A_m e(t) + [A_m - A_p(t)]X_p + B_m \gamma_c - B_p(t_i)U_p$

检验完全跟踪的模型匹配条件

$$rank[B_r \quad A_m - A_r] = rank[B_r]$$

$$rank[B_r \quad B_m] = rank[B_r]$$

7.3.2 变结构控制律设计

选取的滑动模态为:

$$S = \begin{bmatrix} k & 1 \end{bmatrix} e - \begin{bmatrix} k & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \exp -\theta_1(t - t_i) \end{bmatrix} \\ \exp \begin{bmatrix} -\theta_2(t - t_i) \end{bmatrix} \end{bmatrix} e(t_i)$$

若根据性能指标要求选择的滑动模态运动极点为

$$k = \theta_1 = \theta_2 = -\lambda_x$$

变结构控制律取为: $U_p = u_M + u_V$

匹配控制律:

$$u_{M} = B_{p2}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & I_{m} \end{bmatrix} (A_{m} - A_{p}) X_{p} + B_{p2}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & I_{m} \end{bmatrix} B_{m} \gamma_{c} - B_{p2}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & I_{m} \end{bmatrix} \times Df$$

将匹配控制律代入误差模型则:

$$\dot{e}(t) = A_m e(t) - B_p(t_i) u_V - \Delta A_p(t) X_p - [\Delta B_p(t_i) + B_p(t) - B_p(t_i)] U_p$$

$$u_V = \frac{g(t)}{\overline{c}_3(t_i)} \cdot \operatorname{sgn}(S)$$

利用变结构控制律的设计方法, 推导可得

$$g(t) = (1 - a_6)^{-1} [a_1 ||e|| + a_2 ||x_p|| + a_3 ||u_m|| + a_4 + a_5 \exp(-\beta_{\min} t)] + \varepsilon$$

7.4 俯仰-偏航通道自动驾驶仪设计

___7.4.1 建立误差模型

采用系数冻结法得:

$$\dot{\alpha} = \frac{57.3g}{Va_4} \dot{n}_y \qquad \dot{\beta} = -\frac{57.3g}{Vb_4} \dot{n}_z$$

$$\dot{n}_y = -a_4 n_y + \frac{a_4 \omega_x}{57.3 b_4} n_z + \frac{a_4 V}{57.3 g} \omega_z - \frac{a_4 a_5 V}{57.3 g} \delta_z$$

$$\dot{n}_z = -b_4 n_z - \frac{b_4 \omega_x}{57.3 a_4} n_y - \frac{b_4 V}{57.3 g} \omega_y + \frac{b_4 b_5 V}{57.3 g} \delta_y$$

$$X_r = \begin{bmatrix} n_y & n_z & \omega_z & \omega_y \end{bmatrix}^T$$

控制输入:
$$U_r = \begin{bmatrix} \delta_z & \delta_y \end{bmatrix}^T$$

 $X_{r}(t) = A_{r}(t_{i})X_{r} + B_{r}(t_{i})U_{r} + [\Delta A_{r} + \Delta A_{r}(t)]X_{r} + [\Delta B_{ri} + \Delta B_{r}(t)]U_{r}$ 选取参考模型的状态变量及外部输入指令:

$$X_{m} = \begin{bmatrix} n_{ym} & n_{zm} & \omega_{zm} & \omega_{ym} \end{bmatrix}^{T} \qquad R = \begin{bmatrix} n_{yc} & n_{zc} \end{bmatrix}^{T}$$

选择的参考模型状态方程为

$$\dot{X}_m(t) = A_m(t_i)X_m + B_m(t_i)R$$

7.4.2 变结构控制律设计

选取的滑动模态为:

$$S = C(t_i)e - C(t_i)E(t - t_i)e(t_i)$$

若根据性能指标要求选择的滑动模态运动极点为 $\lambda_z = \lambda_y = \lambda$

$$\theta_1 = \theta_2 = \theta_3 = \theta_4 = -\lambda$$

$$C(t_i) = \begin{bmatrix} -\lambda \frac{g}{V\overline{a}_4} & 0 & 1 & 0 \\ 0 & \lambda \frac{g}{V\overline{b}_4} & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

变结构控制律取为: $U_p = u_M + u_V$

误差模型满足完全模型跟踪的模型匹配条件,则匹配控制律为:

$$u_M = B_{r2}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & I_m \end{bmatrix} (A_m - A_r) X_r + B_{r2}^{-1} \begin{bmatrix} 0 & I_m \end{bmatrix} B_m R$$

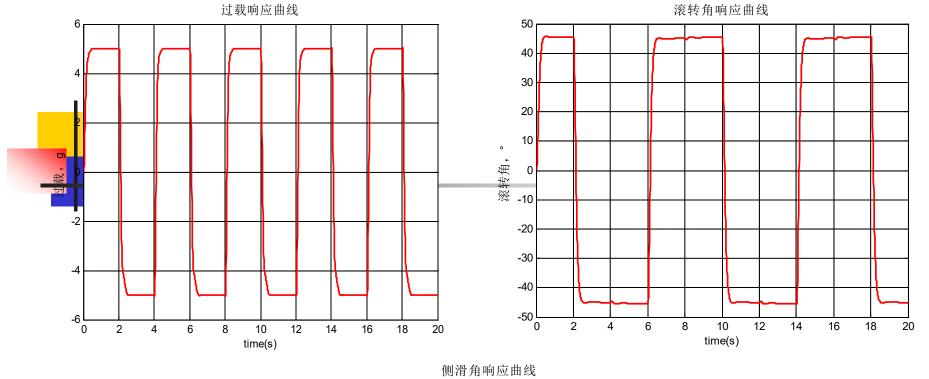
代入误差模型为:

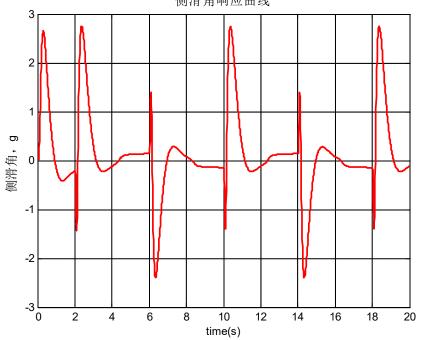
$$\dot{e}(t) = A_m(t_i)e(t) - B_r(t_i)u_V - [\Delta A_{ri} + \Delta A_r(t)]X_r - [\Delta B_{ri} + \Delta B_r(t)]U_r$$

取变结构控制律为:

$$u_{V} = g(t) \times \begin{bmatrix} \frac{1}{\overline{a}_{1}'\overline{a}_{5} - \overline{a}_{3}} & 0\\ 0 & \frac{1}{\overline{b}_{1}'\overline{b}_{5} - \overline{b}_{3}} \end{bmatrix} \times \operatorname{sgn}(S)$$

$$g(t) = (1 - a_5)^{-1} \{a_1 ||e|| + a_2 ||X_r|| + a_3 ||u_M|| + a_4 \exp[\lambda_r(t - t_i)]\} + 0.5$$





第八章 变结构制导律设计

8.1 弹目相对运动模型

设在 Δt 内, 视线倾角的增量为 Δq :

$$\sin \Delta q = \Delta y_3 / R \approx \Delta q$$

对时间两次微分:

$$\Delta \ddot{q} = -a_1(t)\Delta q - a_2(t)\Delta \dot{q} + c(t)\Delta \ddot{y}_3(t)$$

式中:
$$a_1(t) = \frac{\ddot{R}(t)}{R(t)}; a_2(t) = \frac{2\dot{R}(t)}{R(t)}; c(t) = \frac{1}{R(t)}$$

$$\Delta \ddot{y}_3(t) = -a_{my3}(t) + a_{ty3}(t)$$



$$\Delta \ddot{q} = -a_1(t)\Delta q - a_2(t)\Delta \dot{q} - c(t)a_{my3}(t) + c(t)a_{ty3}(t)$$

$$\ddot{q} = -a_1(t)q - a_2(t)\dot{q} - c(t)a_{my3}(t) + c(t)a_{ty3}(t)$$

选择状态变量为: $x_1 = q, x_2 = \dot{q}$

则状态方程为:

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -a_1(t) & -a_2(t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ -c(t) \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} 0 \\ c(t) \end{bmatrix} f$$

$$u = a_{my3} \qquad f = a_{ty3}$$

8.2 变结构制导律设计



采用趋近律方法设计制导律:

$$\dot{S} = -\varepsilon sign(s), \varepsilon > 0$$

由相对运动模型得:

$$\dot{S} = \ddot{q} = -a_1(t)q - a_2(t)\dot{q} - c(t)u + c(t)f = -\varepsilon sign(S)$$

得到制导律的表达式为:

$$u = -\ddot{R}q - 2\dot{R}\dot{q} + f + \varepsilon sign(S)$$

由于f无法准确得到,如果已知: $|f| \leq k$

$$u = -\ddot{R}q - 2\dot{R}\dot{q} + ksign(S)$$

将u代入 \dot{s} 表达式可得:

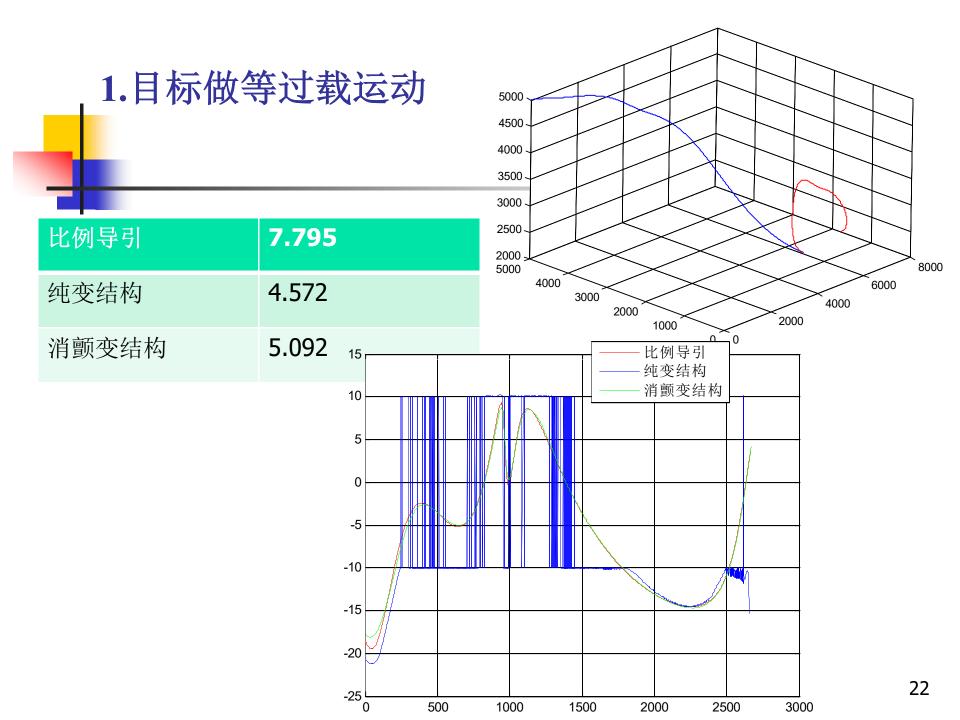
$$\dot{S} = c(t)(f - ksign(s))$$

选择李雅普诺夫函数为: $V = \frac{1}{2}S^2$

则:
$$\dot{V} = S\dot{S} = c(t)(fs - kssign(s)) \le 0$$

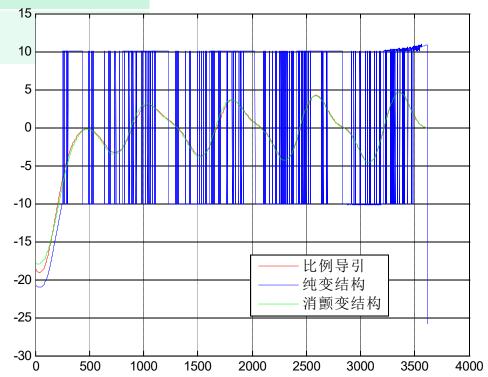
如果:
$$\dot{R}(t) \approx \dot{R} = const, \ddot{R}(t) = 0$$

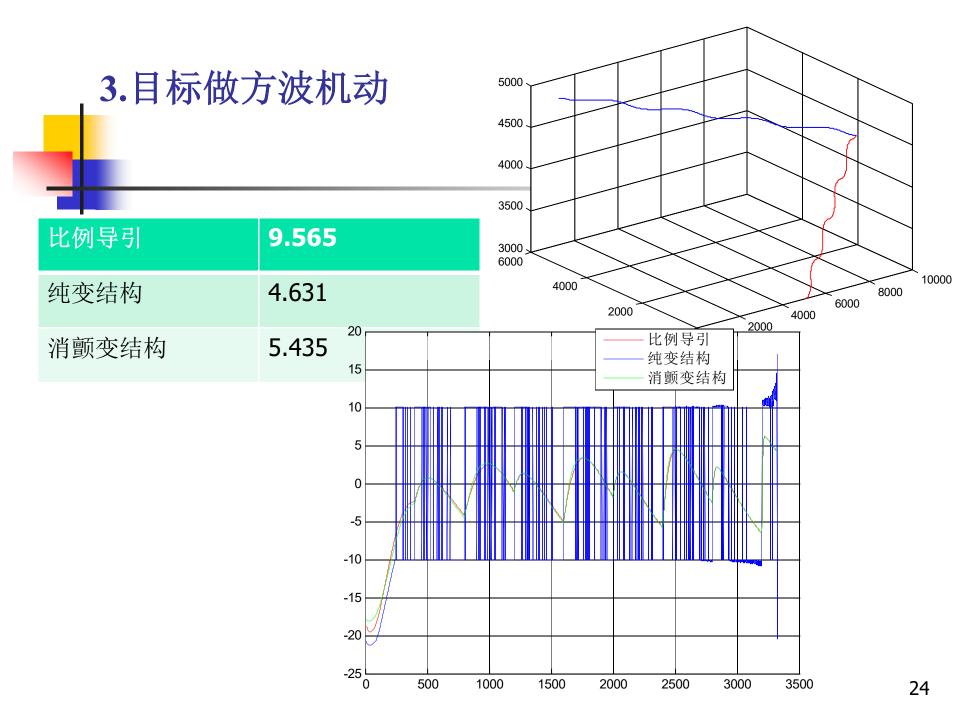
$$u = -2R\dot{q} + ksign(S)$$

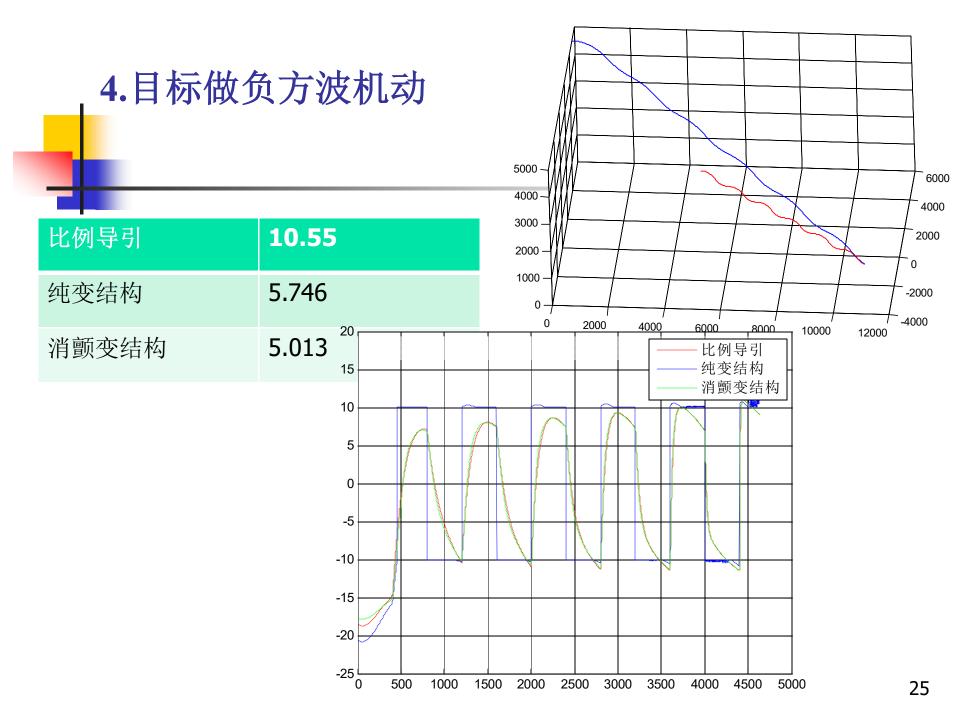




比例导引 11.48 纯变结构 7.97 0 0 消颤变结构 7.17







课程考核:

- 1. 书面考试:成绩占比60%
 - 1. 考试范围: 课程介绍内容;
 - 2. 时间课程结束后第二周,随堂考试
 - 3. 考试时间: 2小时
 - 2. 大作业: 成绩占比30%
 - 1. 分别采用自适应控制、变结构控制针对任意选择的被控对象设计控制系统;
 - 2. 以报告形式说明整个设计过程、程序实现情况、设计结果,附源程序(注明Matlab版本);
 - 3. 提交时间: 8月15日之前发送
 - 3. 课堂表现:成绩占比10%
 - 1. 课堂参与程度、问答、到课情况;