课程内容

1 绪论

- 1.1 研究雷达信号的目的意义
- 1.2 雷达信号的复数表示
- 1.3 雷达信号的相关特性
- 2 最佳线性滤波器
- 3 雷达测量精度和分辨力
 - 3.1 "点目标"回波的数学模型
 - 3.2 雷达测距精度
 - 3.3 雷达测速精度
 - 3.4 信号的非线性相位特性对测量精度的影响
 - 3.5 雷达不定原理
 - 3.6 距离分辨力
 - 3.7 速度分辨力

4 模糊函数

- 4.1 模糊函数的推导
- 4.2 模糊函数与分辨力的关系
- 4.3 模糊函数与匹配滤波器输出响应的关系
- 4.4 模糊函数的主要性质
- 4.5 模糊图的切割
- 4.6 模糊函数与精度的关系
- 4.7 利用模糊函数对典型脉冲雷达信号进行分析

5 调频脉冲信号

- 5.1 线性调频脉冲信号的产生
- 5.2 线性调频脉冲信号的频谱
- 5.3 线性调频脉冲信号的波形参量

- 5.4 线性调频脉冲信号的模糊函数
- 5.5 线性调频脉冲信号的性能
- 5.6 线性调频脉冲信号的处理方法
- 5.7 线性调频脉冲信号的加权处理

6 相位编码脉冲信号

- 6.1 二相编码信号
- 6.2 二元伪随机序列
- 6.3 巴克(Barker)序列
- 6.4 巴克码的处理
- 6.5 巴克码旁瓣的抑制
- 6.6 增加巴克码长度的方法
- 6.7 相位编码信号多普勒敏感问题
- 6.8 多相编码信号简介

7 相干脉冲串信号

- 7.1 相干脉冲串信号
- 7.2 均匀脉冲串信号的频谱
- 7.3 均匀脉冲串信号的模糊函数
- 7.4 均匀脉冲串信号的处理
- 7.5 均匀脉冲串信号的性能
- 7.6 其它脉冲串信号介绍

参考书:

- 1、贾鸿志,《雷达信号分析》,南理工
- 2、林茂庸,《雷达信号理论》,国防工业出版社
- 3、N. LEVANON, E. MOZESON, RADAR SIGNALS, A JOHN WILEY & SONS, INC., PUBLICATION
- 4、W.S. BURDIC, RADAR SIGNAL ANALYSIS

1 绪论

研究雷达信号的目的意义

- 一、雷达所面临的问题
- ▶ 电子干扰(干扰机,欺骗式)
- ▶ 低空突防(巡航导弹)
- > ARM (百舌鸟反辐射导弹)
- ▶ 隐身(F117A隐身攻击机)
- 二、雷达与通信发射信号

与通信不同,信息在回波中, 与发射信号形式有关。不同用途 雷达发射信号不同。

三、雷达发射信号的发展 SP、LFM(NLFM)、 B(Q)PSK、PS、PD、FS



四、雷达性能与所发射的信号

- > 测距
- > 测速
- > 测角
- > 成像
- > 抗干扰

五、新型雷达信号的要求

- ▶ 不易被对方侦察和模拟(LPI),应采用复杂的调制
- 》有良好的分辨力和抗消极干扰的能力,要求信号应又有 "图钉"型的模糊函数
- ▶ 具有极宽的频带,使任何快速侦察干扰系统均无法施行 瞄准式干扰
- > 容易进行最佳信号处理

六、本课程的意义和特点

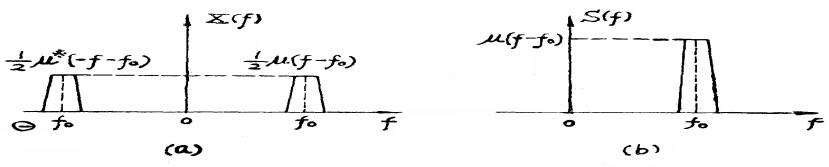
意义:新体制理论基础、对系统指导作用

特点:基本概念、基本理论、基本方法、数学近视、框图、信号决定雷达性能(固有分辨力和最大理论精度)

1.2 雷达信号的复数表示

一、目的

实窄带信号频谱由正、负组成,简化运算用复信号。



(a)实窄带信号的频谱

(b)复指数表示的频谱

二、实窄带信号($B \ll f_0$)

 $x(t) = a(t) \cos[2\pi f_0 t + \varphi(t)]$ 实窄带信号的能量:

说明:

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2} \int_{-\infty}^{\infty} [a(t)]^2 dt$$

- > 实窄带信号的能量可用实包络表示
- > 相位函数不改变能量,也不会使包络失真

三、实窄带信号的复数表示

1、复解析表示法(去掉负谱、正谱加倍)

$$x(t) \Leftrightarrow X(f)$$

$$S_a(f) = \begin{cases} 2X(f) & f > 0 \\ 0 & f < 0 \end{cases}$$

$$S_a(f) = 2X(f)U(f)$$

$$s_a(t) = 2x(t) * \left[\frac{1}{2}\delta(t) - \frac{1}{2j\pi t}\right]$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t - \tau)d\tau + j\frac{1}{\pi}\int_{-\infty}^{\infty} \frac{x(\tau)}{t - \tau}d\tau$$

$$= x(t) + jx(t)$$

$$\dot{x}(t) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x(\tau)}{t - \tau} d\tau = x(t) * \frac{1}{\pi t}$$

2、复指数表示法

$$s_{e}(t) = a(t)\cos[2\pi f_{0}t + \varphi(t)] + ja(t)\sin[2\pi f_{0}t + \varphi(t)]$$

$$= a(t)e^{j[2\pi f_{0}t + \varphi(t)]} = \mu(t)e^{j2\pi f_{0}t}$$

$$\mu(t) = a(t)e^{j\varphi(t)}$$

$$x(t) = \text{Re}[s_{e}(t)]$$

$$u(t)$$
 称为复包络

3、区别

- ▶ 复解析表示法——频域,任意实信号
- ▶ 复指数表示法——时域,窄带信号

1.3 雷达信号的相关特性

相关特性对随机信号和确知的规则信号都很重要!

一、相关特性的一般概念

相关特性是表征两个信号或一个信号相隔时间T的两点之间相互关联程度的大小。

互相关函数定义:

$$R_{12}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s_1(t) s_2^*(t-\tau) dt = \int_{-\infty}^{\infty} s_1(t+\tau) s_2^*(t) dt$$

$$R_{21}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s_2(t) s_1^*(t-\tau) dt = \int_{-\infty}^{\infty} s_2(t+\tau) s_1^*(t) dt$$

自相关函数; $(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} s(t)s^*(t-\tau)dt = \int_{-\infty}^{\infty} s(t+\tau)s^*(t)dt$ 性质:

- 1、共轭对称性:实偶函数的相关函数是 τ 的偶函数;
- 2、自相关函数在原点的值等于信号能量(τ=0);
- 3、原点的值最大;
- 4、相关函数的面积等于信号面积模的平方;
- 5、复信号自相关函数的付里叶变换是正实函数,与复信号的相谱无关。

若两个复信号在时域上具有不同的波形,但在频域上如具有相同的能谱,这两个信号的相关函数就完全相同。

二、相关与卷积的关系

区别:相关运算中被积函数之一没有折迭过程; 卷积运算中被积函数之一有折迭过程。

关系:
$$R_{12}(\tau) = s_1(\tau) * s_2^*(-\tau)$$

 $s_2(t)$ 共轭对称(实偶函数)有: $R_{12}(\tau) = s_1(\tau) * s_2(\tau)$

自相关函数: $R_{11}(\tau) = s_1(\tau) * s_1^*(-\tau)$

 $s_1(t)$ 共轭对称(实偶函数): $R_{11}(\tau) = s_1(\tau) * s_1(\tau)$

2 最佳线性滤波器

噪声的影响: 信号的检测能力下降、测量精度降低。

一、最佳线性滤波器的准则

准则的要求: ①物理可实现; ②唯一解答; ③能求解的数学表达式。

$$r(t) = \mu(t) + n(t)$$

$$h_e(t)$$

$$y(t) = \mu_0(t) + n_0(t)$$

1、输出信号的峰值功率:
$$\hat{P} = |\mu_0(t_0)|^2 = \left|\frac{1}{2}\int_{-\infty}^{\infty}\mu(t_0-\tau)h_e(\tau)d\tau\right|^2$$

$$2$$
、输出的噪声平均功率: $\bar{P}_N = \frac{N_0}{4} \int_{-\infty}^{\infty} \left| h_e(\tau) \right|^2 d\tau$

3、信号噪声比(SNR):
$$\rho = \frac{P}{\bar{P_N}}$$

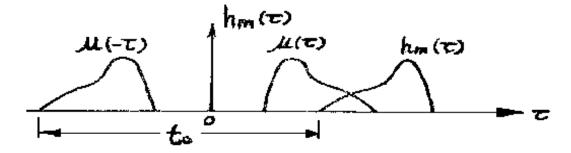
二、匹配滤波器的脉冲响应特性

$$\rho = \frac{\stackrel{\wedge}{P}}{\stackrel{-}{P_N}} = \frac{\left|\frac{1}{2}\int_{-\infty}^{\infty}\mu(t_0 - \tau)h_e(\tau)d\tau\right|^2}{\frac{N_0}{4}\int_{-\infty}^{\infty}\left|h_e(\tau)\right|^2d\tau}$$

①变分法解;②许瓦兹不等式。

$$\rho = \frac{P}{\bar{P_N}} \le \frac{1}{N_0} \int_{-\infty}^{\infty} \left| \mu(t_0 - \tau) \right|^2 d\tau = \rho_m$$

由等号成立的条件得: $h_m(\tau) = C\mu^*(t_0 - \tau)$



三、匹配滤波器的频率特性

$$H_{m}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} \mu^{*}(t_{0} - t)e^{-j2\pi ft} dt$$

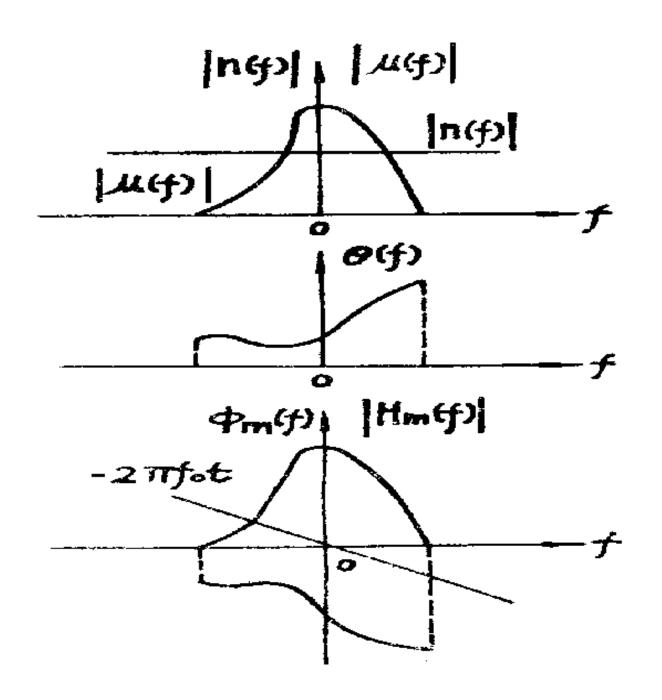
$$= \left[\int_{-\infty}^{\infty} \mu(t_{0} - t)e^{j2\pi ft} dt\right]^{*} = \left[\int_{-\infty}^{\infty} \mu(t)e^{j2\pi f(t_{0} - t)} dt\right]^{*}$$

$$= \mu^{*}(f)e^{-j2\pi ft_{0}}$$

$$H_{m}(f) = \left|\mu(f)\right|e^{-j\theta(f)}e^{-j2\pi ft_{0}}$$

1、幅谱
$$|H_m(f)| = |\mu(f)|$$

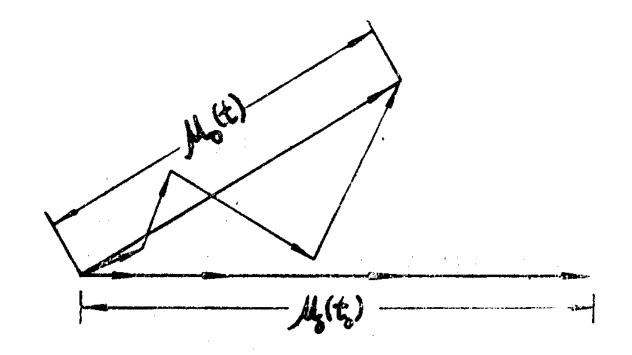
$$2、相谱 \phi_m = -\theta(f) - 2\pi ft_0$$



$$\mu_{0}(t) = \int_{-\infty}^{\infty} |\mu(f)|^{2} e^{-j2\pi(t-t_{0})f} df$$

$$\mu_{0}(t) = \sum_{K=-\infty}^{\infty} |\mu(f_{K})|^{2} e^{-j2\pi(t-t_{0})f_{K}} \Delta f$$

$$\mu_{0}(t) = \sum_{K=-\infty}^{\infty} a_{K} e^{-j\varphi_{K}}$$



四、匹配滤波器中几个问题的讨论

1、输出功率信噪比:

$$\rho_{m} = \frac{1}{N_{0}} \int_{-\infty}^{\infty} \left| \mu(t_{0} - \tau) \right|^{2} d\tau = \frac{1}{N_{0}} \int_{-\infty}^{\infty} \left[a(t) \right]^{2} dt = \frac{2E}{N_{0}}$$

- 2、时间t。的意义及选择
- 3、准则问题
- 4、相位影响(引起平均3dB的SNR损失)
- 5、时延和频移的适应性(作业)
- 6、与相关器的关系(作业)