基于 ACM 的 LFM 信号抗瞄准式干扰方法

(一) 背景意义

1. 雷达在现代战争中的重要性与弱点

雷达是现代战争中不可缺少的电子设备。然而,它容易受到干扰, 这是其一个致命弱点。由于雷达接收机只接收其工作频段内的信号, 针对雷达工作频率的压制干扰是常用的干扰方式。

2. 瞄准式干扰的特点及对抗的重要性

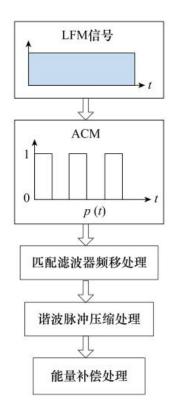
瞄准式干扰采用频带宽度仅略大于雷达接收机工作带宽的干扰 信号,其干扰功率集中,干扰频带较窄,干扰功率利用率高,干扰效 果好。如何对抗瞄准式干扰是雷达抗干扰领域研究的热点问题。

3. 现有抗瞄准式干扰研究的局限

目前针对抗瞄准式干扰的研究主要集中在雷达信号频率设计方面,如频率捷变和脉内多载频等。频率捷变信号不易与动目标显示和脉冲多普勒体制兼容。脉内多载频信号虽有较强抗干扰能力,但也存在一些问题。

(二) 算法过程

1. 总体处理过程



首先,通过设计 ACM 信号,实现雷达信号的频谱搬移,并根据 ACM 信号参数对匹配滤波器进行频移处理,获得谐波脉压的参考信号。

其次,对谐波进行脉冲压缩处理,得到目标回波在谐波处的一维 距离像。

最后,通过能量补偿,弥补 ACM 带来的能量损失,即可得到与原始信号回波一致的目标一维距离像。

2. ACM 抗干扰原理和方法

(1) ACM 抗干扰基本原理

幅度编码信号是一个矩形脉冲串, 其公式如下:

$$p(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \bigotimes \sum_{n \to -\infty}^{+\infty} \delta(t - nT_S)$$

对其进行傅里叶变化,可以得到其频谱为:

$$P(f) = \sum_{n \to -\infty}^{+\infty} \tau f_s \operatorname{sinc}(nf_s \tau) \, \delta(f - nf_s)$$

可以看出,其幅度编码信号的频谱由一系列等间隔搬移的冲激函数叠加构成,其搬移距离由调制频率 fs 决定,各阶幅度服从 sinc 函数分布。根据此特性,ACM 即是对雷达信号在频谱是的频谱搬移。

利用此特性,当回波频谱主周期被干扰时,对匹配滤波器进行频 移处理,使其频谱处于未被干扰的谐波分量处,通过对谐波进行脉冲 压缩处理,即可获得目标一维距离像。

(2) ACM 抗干扰方法

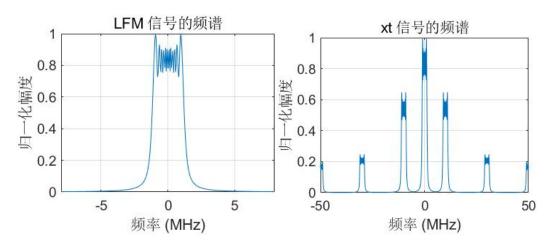
雷达发射的 LFM 信号, 其表达式如下:

$$s(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{T_{p}}\right) \exp\left[j2\pi f_{0} + j\pi\mu t^{2}\right]$$

对 LFM 信号进行 ACM, 得到的调制后信号为:

$$x(t) = p(t) s(t) = \sum_{n \to -\infty}^{+\infty} \operatorname{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \exp\left[j2\pi f_0 + j\pi\mu t^2\right]$$

其 s(t)函数和 LFM 信号进行 ACM 后的 x(t)函数的频谱图如下:

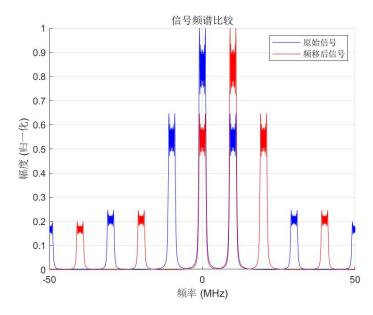


3. 匹配滤波器设计

当回波频谱主周期被干扰时,对匹配滤波器以 fs 为间隔作频移处理,即将脉压参考信号载频 f0 频移至谐波处,得到谐波脉压信号为:

$$s_r(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{T_p}\right) \exp\left[j2\pi(f_0 + nf_s) + j\pi\mu t^2\right]$$

其第一次谐波处的频谱频移图如下:



4. 抗瞄准式干扰回波处理

匹配滤波器的传递函数为 h(t), 其公式如下:

$$h(t) = s^*(-t)$$

频移后的匹配滤波器, 其公式如下:

$$h_S(t) = h(t) \cdot \exp[j2\pi f(n)t]$$

雷达信号通过频移, 匹配滤波处理后的输出为:

$$y(t) = s(t) \otimes h_S(t)$$

雷达信号被 j(t)干扰时,被干扰的信号通过频移,匹配滤波处理 后的输出为:

$$y_{j}(t) = s_{j}(t) \otimes h_{S}(t) = [s(t) + j(t)] \otimes h_{S}(t) = y_{x}(t) + j(t) \otimes h_{S}(t) = y_{x}(t) + j(t) \otimes [s^{*}(-t) \cdot \exp(j2\pi f(n)t)]$$
(21)

通过匹配滤波输出衰减幅度,得到其补偿系数为:

$$C = \frac{n\pi}{\sin(nD\pi)}$$

(三) 实验结果与分析

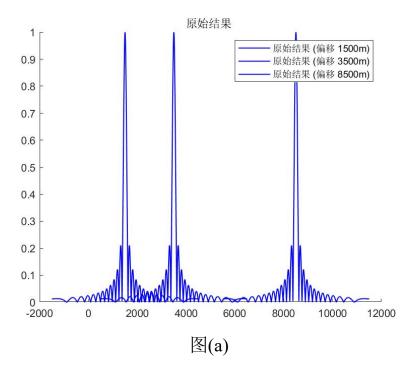
1. 仿真参数

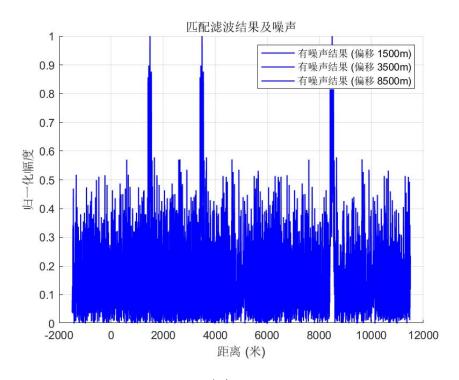
表 1 仿真实验参数表

Table 1	Table of	simulation	experiment	parameters
	Jan Colonia			10/19/1901/9

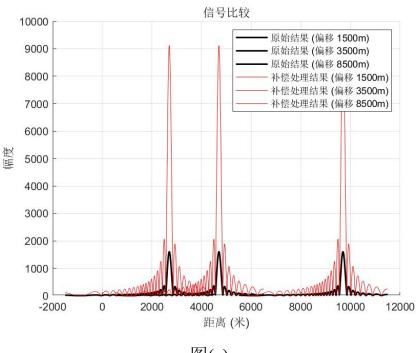
参数	数值	
LFM 信号脉宽/μs	10	
LFM 信号带宽/MHz	5	
ACM 频率/MHz	20	
幅度编码信号占空比/%	0.5	
点目标数量	3	
点目标位置/m	1 500,3 500,8 500	
干扰信号类型	高斯白噪声	
干扰信号带宽/MHz	8	

2. 仿真内容





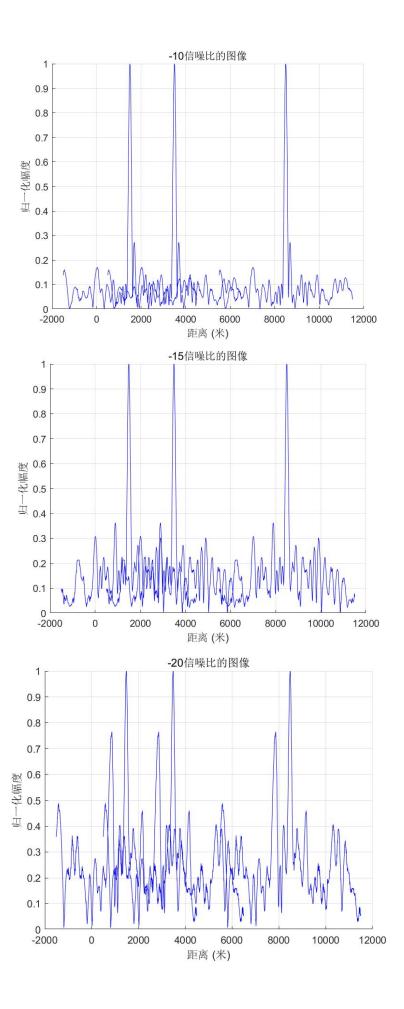


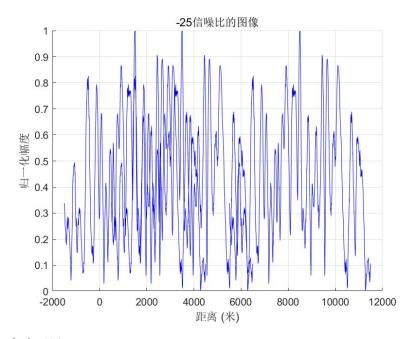


图(c)

图(a),是原始 LFM 信号回波的一维距离像。图(b),是被干扰 LFM 信号回波一维距离像。图(c),是 ACM 信号回波一维距离像和 其加上补偿之后的一维距离像。

3. ACM 信号抗瞄准式干扰在不同信噪比下的性能

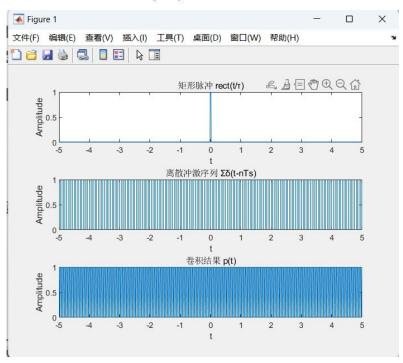




(四) 遗留问题

1. 用论文中公式得到的 ACM 后的 LFM 信号图像不正确。

$$p(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \bigotimes \sum_{n \to -\infty}^{+\infty} \delta(t - nT_S)$$



需要自己去设置矩阵的个数来进行 x(t)的运算。

$$x(t) = p(t)s(t) = \sum_{n \to -\infty}^{+\infty} \operatorname{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \exp\left[j2\pi f_0 + j\pi\mu t^2\right]$$

- 2. 被干扰的 LFM 信号回波脉压结果,不知道该如何去添加噪声,导致雷达回波信号被污染不够严重。
- 3. 最后不同信噪比的结果和论文中有差异, 复现的结果没有论文那么理想。

