多层多参数多项加权分数阶傅里叶变换复合调制通信信号设计方法

杨宇晓 高 萍*

(南京航空航天大学航天学院 南京 211100)

摘 要:为提高卫星通信信号的安全性能,该文提出一种多层多参数多项加权分数阶傅里叶变换(MWFRFT)复 合调制通信信号设计方法。该方法针对传统多项加权分数阶傅里叶变换单层结构的被扫描威胁,将MWFRFT扩 展至不同加权系数的多层结构,降低了系统的被扫描概率。同时,多层多参数MWFRFT(MPMWFRFT)系统通 过对控制参数集的优化设计,解决了多层结构下的通信信号调制特征模拟。针对复杂电磁环境场景中的目标寄生 信号和窄带信号干扰,引入扩频机制,设计了3层多项加权分数阶傅里叶变换和直接序列扩频复合调制系统(TL-MWFRFT-DSSS)。仿真结果表明,该方法在保证较好通信性能的前提下,实现了多层通信信号的调制特征模 拟,显著提高了系统的抗扫描性能。

关键词:安全通信;多层多参数;多项加权分数阶傅里叶变换;扩频

中图分类号: TN918.91 文献标识码: A 文章编号: 1009-5896(2023)04-1192-09 **DOI**: 10.11999/JEIT220266

Design Method of Multi-layer Multi-Parameter Multi-term Weighted-type FRactional Fourier Transform Composite Modulation Communication Signal

YANG Yuxiao GAO Ping

(College of Astronautics, Nanjing University of Aeronautics and Astronautics, Nanjing 211100, China)

Abstract: In order to improve the safety performance of satellite communication signal, a multi-layer multiparameter Multi-term Weighted-type FRactional Fourier Transform (MWFRFT) composite modulation communication signal design method is proposed in this paper. Considering the scanning threat of traditional term MWFRFT single-layer structure, MWFRFT is extended to multi-layer structure with different weighting coefficients, which reduces the scanned probability of the system. At the same time, the simulation of communication signal modulation characteristics under multi-layer structure is solved by optimizing the set of control parameters of multi-layer Multi-Parameter MWFRFT (MPMWFRFT) system. Considering the target parasitic signal and narrowband signal interference in complex electromagnetic environment scene, the multilayer multi-parameter composite modulation system Three Layer Multinomial Weighted FRactional Fourier Transform and Direct Sequence Spread Spectrum (TL-MWFRFT-DSSS) are designed by introducing the spread spectrum mechanism. Simulation results show that this method realizes the simulation of modulation characteristics of multi-layer communication signals on the premise of ensuring good communication performance, and improves significantly the anti scanning performance of the system.

Key words: Secure communication; Multi-layer and multi-parameter; Multi-term Weighted-type FRactional Fourier Transform (MWFRFT); Spread spectrum

1 引言

无源探测系统[1]在不辐射电磁波的条件下,可

基金项目: 国家自然科学基金(61701226)

以实现飞行器目标的探测和定位,具有隐蔽性好、 探测距离远等优势,受到各个军事国家的重视。目前,无源系统的探测距离已可覆盖地球轨道,对航 天器的在轨安全构成了严重威胁。航天器搭载的主 动辐射源(通信、雷达等)必须进行射频隐身设计^[2]。

加权分数阶傅里叶变换(Weighted FRactional Fourier Transform, WFRFT)^[3]通过调整系统参数,可以改变通信信号的调制特征,将私密信号伪

收稿日期: 2022-03-14; 改回日期: 2022-09-07; 网络出版: 2022-09-16 *通信作者: 高萍 3221606485@qq.com

Foundation Item: The National Natural Science Foundation of China (61701226)

装电磁环境中的公开信号,显著改善了信号的抗截 获、抗识别能力^[4,5]。同时,加权分数阶傅里叶变 换在WFRFT变换域内进行通信信号处理,窃听方 在传统时频域内难以完成信号的解调解译,进一步 提高了信号的安全性能。因此,加权分数阶傅里叶 变换在射频隐身领域具有重要的应用价值,引起了 国内外学者的广泛关注,相关成果主要集中在 WFRFT的调制伪装特性和复合系统设计方面。

文献[6,7]分析了多参数加权分数阶傅里叶变换 (Multi Parameter Weighted FRactional Fourier Transform, MPWFRFT)的时频项特性,总结MP-WFRFT调制信号的星座裂变规律,构建了星座裂 变函数。文献[8,9]进一步对MPWFRFT信号的时 频分量进行了定量分析,推导出星座裂变函数和星 座模糊函数,构建星座预编码优化模型,根据目标 信号的星座图裂变特性和模糊特性进行优化设计, 通过遗传算法迭代计算得到最优控制参数,达到预 期的信号模拟效果,提高了信号的隐蔽性能。

文献[10]提出将WFRFT与跳频结合,通过跳频序列控制WFRFT调制的离散傅里叶变换矩阵,使矩阵具有不确定性,提高了窃听方解调信号的难度。文献[11-14]提出将WFRFT与混沌相位扰码结合,提高了窃听方参数扫描的计算代价。文献[15,16]将WFRFT与人工噪声结合,通过加入人工噪声来降低窃听方的信道质量,从而增加了窃听方解调数据的难度。文献[17]将WFRFT与多输入多输出(Multiple Input Multiple Output, MIMO)技术结合,提高了信号的抗截获性能和频谱利用率。文献[18]将WFRFT与变换域通信系统结合,通过动态双随机相位的设计控制WFRFT星座旋转角度和变换域系统基函数,提高了系统的安全性能。

综上所述,加权分数阶傅里叶变换在WFRFT 信号的调制特征优化和复合系统的构建方面已形成 了较多研究成果。然而,随着研究工作的不断深 入,也出现了一些亟待解决的挑战。具体表现在:

(1)现有方案主要采用单层WFRFT实现信号伪装,但其涉及的关键参数较少,抵御窃听方扫描破译能力较弱,安全性能有限。已有文献[19]探讨单层WFRFT的被破译风险,由于调制参数较少,若窃听方己知目标信号经过了WFRFT调制,可通过全周期扫描获取调制参数,从而截获解译目标信号;

(2)现有方案主要基于WFRFT调制构建复合 通信系统,用以扩展关键参数集,提高通信系统的 抗扫描能力。但在复合系统设计过程中,往往着重 考虑WFRFT对传统系统带来的性能提升,较少讨 论复合系统和多层扩展带来的调制伪装特性,限制 了WFRFT调制的应用。

本文针对上述问题,综合考虑WFRFT系统的 安全性能和调制伪装,提出基于多层多参数多项加 权分数阶傅里叶变换(Multi-terms Weighted-type FRactional Fourier Transform, MWFRFT)复合调 制的通信信号设计方法。本方法构建了3层多项加 权分数阶傅里叶变换(Three Layer Multinomial Weighted FRactional Fourier Transform, TL-MWFRFT)和直接序列扩频(Direct Sequence Spread Spectrum, DSSS)体制的复合通信系统,即 TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统。将关键参数 集扩展为单层系统的3倍,并且增加了调制层数、 加权项数和扩频密钥等关键参数,显著提高了窃听 方的扫描破译难度。本方法将电磁环境中的公开信 号作为目标寄生信号,选定星座图裂变点数、裂变 构型、裂变样式、模糊程度和旋转角度等关键参数 作为优化对象,引入遗传算法进行迭代计算,在提 高信号安全性能的基础上,实现了基于3层MWFRFT 结构的调制特征伪装。最后,引入了扩频调制形成 复合调制体制,进一步提高了系统的抗干扰和抗截 获能力。本文章节安排如下: 第1节为引言, 介绍 了本文研究的背景及研究现状; 第2节介绍多层多 参数MWFRFT的原理,分析了关键参数的作用机 理; 第3节提出TL-MWFRFT-DSSS复合调制系 统,并对系统的安全性进行了分析;第4节将遗传 算法引入TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统,提 出了复合调制信号优化设计方法: 第5节对本文方 法进行了仿真实验及分析,并增加对比方案验证本 文方法的优越性; 第6节对本文进行了总结。

2 多层多参数MWFRFT

多层多参数MWFRFT是将传统单层WFRFT 扩展为多层结构,每一层分别进行不同加权项数和 调制参数的MWFRFT调制。多层多参数WFRFT 显著增加了非合作方的扫描难度。同时,利用 MWFRFT系统的多参数优化设计,还可以实现通 信信号的调制特征伪装,进一步提高系统安全性。 综合考虑系统的复杂度和可实现性,本文以3层多 参数MWFRFT为例进行说明。

2.1 MWFRFT原理

若有离散序列X₀,其M项加权分数傅里叶变 换定义如式(1)所示

$$\boldsymbol{F}^{\alpha,\boldsymbol{V}}(\boldsymbol{X}_0) = \left(\omega_0 \boldsymbol{F}_M^0 + \omega_1 \boldsymbol{F}_M^1 + \omega_2 \boldsymbol{F}_M^2 + \cdots + \omega_{M-1} \boldsymbol{F}_M^{M-1}\right) \boldsymbol{X}_0$$
(1)

其中, ω_l 为加权系数, F_M 为MWFRFT的离散傅里 叶变换矩阵。M为加权项数, α 为变换阶数, V = [MV, NV]表示尺度向量, $MV = (m_0, m_1, ..., m_{M-1})$, $NV = (n_0, n_1, ..., n_{M-1})$ 。 ω定义如式(2)所示

$$\omega_l(\alpha, \mathbf{V}) = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} \\ \cdot \exp\{\pm j \frac{2\pi}{M} [(Mm_k + 1)\alpha(k + Mn_k) - lk]\}$$
(2)

MWFRFT定义式中的离散傅里叶变换矩阵 F_M 周期为M,表示为矩阵形式 $F_M = F^P$,其中 P = 4/M,F为4-WFRFT的离散傅里叶变换矩阵。

综上,MWFRFT变换共有加权项数M、变换阶数 α 和尺度向量V等控制参数,通过上述参数的优化设计,可以实现通信调制特征的可控变化。

2.2 多层MWFRFT原理

本文以3层MWFRFT为例,阐述多层MW-FRFT的基本原理。3层MWFRFT是将调制后的数 据分为3层,3层数据分别进行参数集为(α_1 , V_1)的4-WFRFT、(α_2 , V_2)的6-WFRFT、(α_3 , V_3)的8-WFRFT,再将3层数据并成1路;逆变换的过程是 将接收到的信号分为3层,3层数据分别进行参数集 为($-\alpha_1$, V_1)的4-WFRFT、($-\alpha_2$, V_2)的6-WFRFT、 ($-\alpha_3$, V_3)的8-WFRFT逆变换。

相比传统单层WFRFT变换,3层MWFRFT变 换增加了加权项数、变换阶数α和尺度向量V等参 数的数量,并新增了调制层数参数,显著提高了窃 听方的参数扫描难度,增加了3层MWFRFT变换 的保密性能。

2.3 关键参数分析

多参数加权分数阶傅里叶变换可以实现通信信 号的调制特征伪装,而多层多参数MWFRFT调制 伪装的难点在于多层间调制特征的协同控制,以减 少生成信号的调制特征误差。由于调制特征的控制 参数众多,为便于优化计算,本文提出了与调制伪 装关系密切的关键参数。

(1)星座图裂变点数。MWFRFT调制信号的星 座图最多裂变点数由原始信号的调制阶数T决定, 当原始信号的基带调制阶数为T, MWFRFT调制 信号的星座图最多可裂变为T²个点。

(2)星座图裂变构型。星座图的分裂特性是由 其时域分量的叠加产生的。当加权项数*M*为偶数 时,原始序列*X*₀及其反转序列*X_{M/2}为时域分量,* 决定了星座图的裂变构型。MWFRFT星座裂变函 数如式(3)所示

$$\xi_{\alpha}^{V} = \omega_0 X_0 + \omega_{M/2} X_{M/2} \tag{3}$$

调制信号星座点的分布由 ω_0 和 $\omega_{M/2}$ 的夹角 $\langle \omega_0, \omega_{M/2} \rangle$ 控制,当 $\omega_0 \perp \omega_{M/2}$ 时,星座图裂变构型 呈矩形。 (3)星座图裂变样式。由式(3)所示,时域分量 $X_0 和 X_{M/2}$ 被加权后,星座点开始旋转、分裂,星 座点的旋转幅度和聚散程度由模值比例因子 $\eta = |\omega_0| / |\omega_{M/2}|$ 控制,当其取0.5时,调制信号的星 座点分布均匀。

(4)星座图模糊程度。具有相同分布特性的多种随机序列,进行线性组合产生的序列具有类高斯 分布特性。因此,加权后的 X_l ($l \neq 0, M/2$)决定了 MWFRFT信号的星座模糊特性。MWFRFT模糊 函数如式(4)所示

$$T_{\alpha}^{\boldsymbol{V}} = \sum_{l=1}^{M-1} \omega_l(\alpha, \boldsymbol{V}) \boldsymbol{X}_l, \ l \neq M/2$$
(4)

由式(4)可知,通过调节参量 $\sum_{l=1}^{M-1} |\omega_l|^2, l \neq M/2$

可以控制MWFRFT信号星座图的模糊程度。

(5)星座图旋转角度。MWFRFT信号星座图旋转角度公式为

$$\theta = \arctan \frac{\operatorname{Im}[\omega_l(\alpha, \boldsymbol{V})]}{\operatorname{Re}[\omega_l(\alpha, \boldsymbol{V})]}$$
(5)

设3层MWFRFT的星座图旋转角度分别为 $\theta_1, \theta_2,$ θ_3 , 则 $\theta_1 = \theta_2 \pm k_1 \pi/2 = \theta_3 \pm k_2 \pi/2 \ (k_1, k_2 \in N)$ 是 3层MWFRFT信号调制特征伪装的必需条件。

3 TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统

在实际应用场景中,无线信道中存在各种干扰 及噪声信号,由于目标寄生信号与私密信号具有相 同的调制方式和射频特性,其对合作方的接收解调 造成了强干扰,必须考虑复合调制通信信号的抗干 扰设计。

3.1 TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统

本文将TL-MWFRFT的安全性能与直接扩频的 抗干扰性能相结合,提出了TL-MWFRFT-DSSS复合 调制系统,既可实现对寄生信号的调制特征伪装,又 能够抵御各种干扰信号的干扰。系统框图如图1所示。

TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统在基带部 分对数据进行直接扩频和数据映射,数据流经串并 转换后分3路进入TL-MWFRFT调制模块,生成的 调制数据经并串转换、正交上变频和D/A变换后进 入信道传输。

复合调制系统接收端将收到的射频信号经A/D 变换、正交下变频和串并转换后,进入TL-MWFRFT 解调模块,生成的解调数据再经过数据逆映射和解 扩处理,恢复出原始数据。

3.2 TL-MWFRFT-DSSS系统安全性分析

TL-MWFRFT-DSSS系统将TL-MWFRFT与 DSSS进行了复合使用,集合了两种调制方式的优 势,显著提高了复合系统的安全性能。由第2节可 知,TL-MWFRFT系统通过多参数的优化设计, 可以改变原有信号的调制特征,将其伪装为其他调 制类型,窃听方由于不掌握先验知识,只能根据伪 装后的调制方式进行处理,从而难以实现信号的正 确解调,提高了信号安全性。另外,本方案将DSSS 系统引入复合系统中,DSSS系统的扩频序列进一 步增强了复合系统的加密能力,而且DSSS的抗干 扰优势又增加了复合系统抵御寄生信号和窄带信号 干扰的能力。最后,TL-MWFRFT-DSSS复合系 统的设计参数众多,TL-MWFRFT结构层数、 MWFRFT调制参数以及DSSS扩频序列共同构成 了复合系统的加密参数集,窃听方仅在完全掌握加 密参数集的条件下可以实现信号的正确解调,极大 地提高了复合系统的安全性。因此,TL-MWFRFT- DSSS复合系统的上述特点,保证了该系统具有较好的安全性能。

4 基于遗传算法的TL-MWFRFT-DSSS复 合调制信号设计

4.1 TL-MWFRFT系统参数设计

(1)目标信号星座图特征选取。本文的原始待 调信号为正交相移键控(Quadrature Phase Shift Keying, QPSK)信号,以标准正交幅度调制(Quadrature Amplitude Modulation, 16QAM)信号旋转 45°后的星座图特征作为待模拟的目标信号星座图 特征。两者信号星座图如图2所示。

(2)初始控制参数设置。

(a)目标信号星座图构型为矩形,由2.3节(2)可 $\pi(\omega_0,\omega_{M/2})$ 设置为90°;



图 2 原始信号与寄生信号星座图

(b)目标信号星座图为均匀分布16个点簇,由 2.3节(3)可知,模值比例因子η设为0.5;

(c)MWFRFT的周期为M, 故将4-WFRFT的 变换阶数α1的取值范围设置为[0,4); 6-WFRFT的 变换阶数α2的取值范围设置为[0,6); 8-WFRFT的 变换阶数α3的取值范围设置为[0,8);

--->

(d)目标信号星座点清晰,故调制信号的模糊 a /

程度应尽可能小, 即 $\sum_{l=1}^{M-1} |\omega_l|^2, l \neq M/2$ 取值尽 可能趋于0:

(e)目标信号星座图为标准16QAM信号星座图 旋转45°, 故旋转角度 θ 的角度可取值为 $\pm \pi/4$ 。

4.2 优化模型

由4.1节对目标信号星座图特征选取和初始控 制参数的设置,构建TL-MWFRFT系统优化模型为

$$\min f(\alpha, \mathbf{V}) = f_1(\alpha_1, \mathbf{V}_1) + f_2(\alpha_2, \mathbf{V}_2) + f_3(\alpha_3, \mathbf{V}_3) f_1(\alpha_1, \mathbf{V}_1) = \sqrt{\left(|\omega_0| - \eta |\omega_{M_1/2}|\right)^2} + \sqrt{\left|\omega_0\omega_{M_1/2}\right|^2} + \sum_{l=1}^{M_1-1} |\omega_l|^2 + \sqrt{\left|\theta_1 \pm \pi/4\right|^2} M_1 = 4; l \neq M_1/2; \eta = 0.5; f_2(\alpha_2, \mathbf{V}_2) = \sqrt{\left(\left|\omega_0| - \eta |\omega_{M_2/2}|\right)^2} + \sqrt{\left|\omega_0\omega_{M_2/2}\right|^2} + \sum_{l=1}^{M_2-1} |\omega_l|^2 + \sqrt{\left|\theta_2 \pm \pi/4\right|^2} \\ M_2 = 6; l \neq M_2/2; f_3(\alpha_3, \mathbf{V}_3) = \sqrt{\left(\left|\omega_0| - \eta |\omega_{M_3/2}|\right)^2} + \sqrt{\left|\omega_0\omega_{M_3/2}\right|^2} + \sum_{l=1}^{M_3-1} |\omega_l|^2 + \sqrt{\left|\theta_3 \pm \pi/4\right|^2} \\ M_3 = 8; l \neq M_3/2; \\ \text{s.t. } \omega_l(\alpha, \mathbf{V}) = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M_2-1} \exp \left\{ \pm j \frac{2\pi}{M} [(Mm_k + 1)\alpha(Mn_k + k) - lk] \right\} \\ l = 0, 1, \cdots M - 1; \\ \mathbf{V} = [\mathbf{MV}, \mathbf{NV}] = [m_0, m_1, \cdots, m_{M-1}, n_0, n_1, \cdots, n_{M-1}]; \\ m_k, n_k \in [0, P], k = 0, 1, \cdots, M - 1; \\ P \in N^+; \\ \alpha_1 \in [0, 4), \alpha_2 \in [0, 6), \alpha_3 \in [0, 8) \\ \end{cases}$$
 (6)

其中, $f_1(\alpha_1, V_1)$, $f_2(\alpha_2, V_2)$, $f_3(\alpha_3, V_3)$ 分别为4-WFRFT, 6-WFRFT, 8-WFRFT的优化目标函数。 4.3 遗传算法

本文所提优化模型有多个需要优化的参数,因 此采用基于遗传算法^[20](Genetic Algorithm, GA)的 多目标优化算法进行迭代优化,得到TL-MWFRFT 信号星座图特征模拟的最优控制参数集如表1所示。

仿真结果分析 5

为验证本文所提方法的有效性,本文针对TL-MWFRFT-DSSS复合调制信号的通信性能、调制 伪装性能和安全性能进行仿真验证。仿真参数为: 扩频密钥、调制层数、加权项数、变换阶数和尺度 向量。

5.1 通信性能仿真

通信系统的射频隐身设计需要在保证通信性能 的前提下,提高信号的安全性能,因此需要对系统 的通信性能进行仿真分析。以QPSK基带映射为 例,对QPSK调制系统、传统单层WFRFT调制系 统、传统多层WFRFT调制系统和TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统的误码率性能进行仿真对比, 结果如图3所示。

如图3,相同信噪比条件下,TL-MWFRFT-DSSS 复合调制系统误码率明显低于其他几种系统的误码率。

实际无线信道中存在多种干扰,目标寄生信号 也对合作方的正常接收造成了干扰,本文针对寄生 信号a干扰、窄带干扰两种场景,仿真分析了上述 几种系统的抗干扰性能。

WFRFT项数	最优控制参数集		随机控制参数集	
	α	V	α	V
4-WFRFT	$2.001\ 000\ 0$	$(10,\!4,\!5,\!7;\!5,\!3,\!9,\!1)$	$0.504\ 2$	(7, 7, 7, 3; 8, 8, 1, 3)
6-WFRFT	$3.000\ 496\ 6$	(6, 8, 2, 7, 6, 6; 3, 8, 8, 9, 2, 10)	$5.446 \ 9$	(9, 8, 9, 4, 3, 5; 5, 9, 7, 3, 4, 8)
8-WFRFT	$3.999\ 130\ 0$	(2,3,5,8,1,4,3,7;3,9,1,3,6,6,2,3)	1.680 0	(3,2,5,0,2,5,2,0;2,0,2,0,3,3,1,6)

表1 控制参数集

由图4和图5可知,叠加寄生信号干扰和窄带信 号干扰条件下,QPSK调制系统、单层WFRFT调 制系统和多层WFRFT调制系统与TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统的误码率均有所提高,而 TL-MWFRFT-DSSS系统误码率显著低于其他几种 系统。因此,本文所提方法具有较好的通信性能。



图 4 叠加寄生信号干扰的复合调制系统误码率曲线

5.2 调制伪装性能仿真

调制特征伪装是本文所提TL-MWFRFT-DSSS 复合调制信号的重要特性,现有多层MWFRFT方 案中均较少考虑调制特征伪装问题。为验证该方法 的有效性,本文采用图2所示的原始信号和目标寄 生信号,将表1的最优控制参数集和随机控制参数 集的伪装效果进行对比仿真,结果分别如图6和图7 所示。

由上述仿真结果可知,采用最优控制参数集生 产信号的调制特征与目标寄生信号调制特征完全一 致,而采用随机控制参数集生成信号的调制特征与 目标寄生信号调制特征存在较大差异,难以满足寄 生伪装的需要。因此,本文所提方法具有较好的调 制特征伪装能力。

5.3 安全性能仿真

系统的安全性能主要取决于窃听方获取系统先 验参数的难度以及参数误差大小对系统解调误码率 的影响程度。为了验证本文所提方法在安全性能方 面的优越性,首先在 $\Delta \alpha = 0.001 \pi \Delta V = 1$ 两种参数 误差情况下,将TL-MWFRFT-DSSS复合调制系



图 5 叠加窄带干扰信号的复合调制系统误码率曲线



图 6 采用最优控制参数集的复合调制信号星座图

统与传统单层WFRFT系统、多层WFRFT系统的 误码率进行仿真对比。

由图8、图9仿真结果可知,在相同 $\Delta \alpha$, ΔV 误差情况下,TL-MWFRFT-DSSS复合调制系统误码率高于另外两种系统,说明本文所提系统在解调时对参数误差的敏感度更高,具有更好的安全性能。

本文针对扩频密钥、调制层数、MWFRFT项 数、变换阶数和尺度向量等先验参数,仿真分析了 窃听方掌握先验参数的不同状态下的解调误码率。 仿真结果如图10—图12所示。

首先将窃听方未知所有参数、窃听方未知调制 层数,以单层4-WFRFT方式对信号进行解调、窃 听方未知扩频密钥3种状态下的窃听方误码率曲线 与合法接收方进行对比。仿真结果如图10所示。

由图10仿真结果可知,上述3种状态下的窃听 方误码率曲线为恒定值,完全无法正确解调信号。





图 12 3层MWFRFT系统中参数V抗扫描特性

当窃听方掌握变换阶数α有误差时,误码率曲 线如图11所示。窃听方若要通过参数扫描得到变换 阶数数值,对α的扫描间隔应小于0.0001,以0.0001 为例计算扫描次数,在加权项数为*M*的MWFRFT 变换阶数的全周期内,窃听方需检测*M*/0.0001次。 窃听方需对3层MWFRFT信号进行3次MWFRFT扫 描,3层MWFRFT信号扫描次数应为40000×60000× 80000=19200000000000次,窃听方需要付出巨 大的扫描代价。

(3)若窃听方已掌握扩频密钥、调制层数、3层 MWFRFT调制项数和3层变换阶数α₁,α₂,α₃。下面 分4种情况对窃听方解调误码率进行仿真,分别 为:窃听方掌握的尺度向量中有1/4存在误差、有 1/2存在误差。误差大小分别设置为1,2,3,误码率 曲线如图12所示。

由仿真结果可知,在相同误差值条件下,当窃 听方掌握的尺度向量V中参数存在误差的比例增大 时,解调误码率增大。当参数误差值增大时,解调 误码率也增大。3层MWFRFT调制的尺度向量包 括36个参数,窃听方几乎无法通过参数扫描得到所 有参数,由此说明尺度向量V具有较好的参数抗扫 描性能。

综上所述,多层多参数MWFRFT复合调制系 统具有较好的安全性能。

6 结论

本文提出一种多层多参数TL-MWFRFT-DSSS 复合调制信号设计方法,该方法采用多层MW-FRFT结构,设置不同加权系数提高系统复杂度, 以解决传统MWFRFT的易扫描问题。针对多层多 参数带来的信号调制特征模拟难题,将目标寄生信 号作为优化目标,引入遗传算法进行迭代优化,实现了信号调制特征模拟。针对实际复杂电磁环境场 景中的目标信号和其他干扰信号,将扩频机制与多 层多参数MWFRFT系统结合,设计了TL-MW-FRFT-DSSS复合系统,进一步提高了系统的安全 性能。仿真结果表明,TL-MWFRFT-DSSS复合 系统在叠加寄生和窄带干扰条件下,仍具有较好的 误码率性能,在采用最优参数集时,可以实现对目 标寄生信号的完全模拟,具有较好的调制特征伪装 性能,在窃听方未完全掌握先验知识条件下,可使 窃听方误码率显著恶化,具有较好的系统安全性能。

参考文献

- 李一楠,张林让,卢海梁,等. 基于地基综合孔径微波辐射计的 空中目标无源探测技术研究[J]. 电子与信息学报, 2021, 43(5): 1243-1250. doi: 10.11999/JEIT200166.
 LI Yi'nan, ZHANG Linrang, LU Hailiang, et al. Research on the aerial target detection by ground-based synthesis aperture microwave radiometers[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2021, 43(5): 1243-1250. doi: 10. 11999/JEIT200166.
 [2] 天谦林 碩忍阳 安博文 第 触频隐食林衣研究给试用 电子
- [2] 王谦喆,何召阳,宋博文,等.射频隐身技术研究综述[J].电子 与信息学报,2018,40(6):1505-1514.doi: 10.11999/ JEIT170945.

WANG Qianzhe, HE Zhaoyang, SONG Bowen, et al.
Overview on RF stealth technology research[J]. Journal of Electronics & Information Technology, 2018, 40(6): 1505-1514. doi: 10.11999/JEIT170945.

- [3] MEI Lin, SHA Xuejun, RAN Qinwen, et al. Research on the application of 4-weighted fractional Fourier transform in communication system[J]. Science China Information Sciences, 2010, 53(6): 1251–1260. doi: 10.1007/s11432-010-0073-1.
- [4] LIANG Yuan, DA Xinyu, WU Jialiang, et al. WFRFT modulation recognition based on HOC and optimal order searching algorithm[J]. Journal of Systems Engineering and Electronics, 2018, 29(3): 462–470. doi: 10.21629/JSEE.2018. 03.03.
- [5] LIANG Yuan, XIANG Xin, SUN Ye, et al. Novel modulation recognition for WFRFT-based system using 4thorder cumulants[J]. *IEEE Access*, 2019, 7: 86018-86025. doi: 10.1109/ACCESS.2019.2925691.
- [6] LIANG Yuan, DA Xinyu, XU Ruiyang, et al. Research on constellation-splitting criterion in multiple parameters WFRFT modulations[J]. IEEE Access, 2018, 6:

34354-34364. doi: 10.1109/ACCESS.2018.2848918.

- [7] 王浩波,达新宇,徐瑞阳,等. 双极化卫星MP-WFRFT星座裂 变安全传输技术[J]. 西安电子科技大学学报, 2020, 47(3): 121-127. doi: 10.19665/j.issn1001-2400.2020.03.017.
 WANG Haobo, DA Xinyu, XU Ruiyang, et al. Constellation splitting security transmission technology based on the multi-parameter weighted-type fractional Fourier transform for dual-polarized satellites[J]. Journal of Xidian University, 2020, 47(3): 121-127. doi: 10.19665/j.issn1001-2400.2020.03. 017.
- [8] 梁源,达新宇.基于多参数加权分数阶傅里叶变换的星座预编
 码系统研究与实现[J].电子与信息学报,2018,40(4):825-831.
 doi: 10.11999/JEIT170673.

LIANG Yuan and DA Xinyu. Analysis and implementation of constellation precoding system based on multiple parameters weighted-type fractional Fourier transform[J]. *Journal of Electronics & Information Technology*, 2018, 40(4): 825–831. doi: 10.11999/JEIT170673.

 [9] 梁源,达新宇,徐瑞阳,等. 隐蔽通信中MP-WFRFT系统星座 预编码设计[J]. 华中科技大学学报:自然科学版, 2018, 46(2):
 72-78. doi: 10.13245/j.hust.180214.

LIANG Yuan, DA Xinyu, XU Ruiyang, et al. Design of constellation precoding in MP-WFRFT based system for covert communications[J]. Journal of Huazhong University of Science and Technology:Natural Science Edition, 2018, 46(2): 72–78. doi: 10.13245/j.hust.180214.

 [10] 徐瑞阳,达新宇,梁源,等. 基于跳频的改进加权分数阶傅里叶 变换[J]. 华中科技大学学报:自然科学版, 2019, 47(2): 30-35. doi: 10.13245/j.hust.190206.

XU Ruiyang, DA Xinyu, LIANG Yuan, et al. Improved weighted fractional Fourier transform based on frequency hopping[J]. Journal of Huazhong University of Science and Technology:Natural Science Edition, 2019, 47(2): 30–35. doi: 10.13245/j.hust.190206.

- [11] LIU Feng, WANG Ling, XIE Jian, et al. MP-WFRFT and chaotic scrambling aided directional modulation technique for physical layer security enhancement[J]. *IEEE Access*, 2019, 7: 74459–74470. doi: 10.1109/ACCESS.2019.2921109.
- [12] WANG Xikang, MENG Qingwei, YANG Jianguang, et al. MPWFRFT secure communication scheme based on chaotic CP insertion[C]. 2021 IEEE International Conference on Signal Processing, Communications and Computing (ICSPCC), Xi'an, China, 2021: 1–5. doi: 10.1109/ ICSPCC52875.2021.9564650.
- [13] 张喆,达新宇,刘慧军,等. 卫星混合载波混沌相位扰码安全传 输方案[J]. 西安交通大学学报, 2017, 51(12): 42-48. doi: 10. 7652/xjtuxb201712007.

ZHANG Zhe, DA Xinyu, LIU Huijun, *et al.* A secure transmission scheme for satellite communications based on hybrid carrier and chaotic phase scrambling[J]. *Journal of Xi'an Jiaotong University*, 2017, 51(12): 42–48. doi: 10. 7652/xjtuxb201712007.

[14] 倪磊,达新宇,胡航,等.基于改进Logistic相位扰码的抗截获

通信[J]. 华中科技大学学报:自然科学版, 2019, 47(6): 35-40. doi: 10.13245/j.hust.190607.

NI Lei, DA Xinyu, HU Hang, et al. Research on antiinterception communication based on improved Logistic phase scrambling[J]. Journal of Huazhong University of Science and Technology:Natural Science Edition, 2019, 47(6): 35–40. doi: 10.13245/j.hust.190607.

- [15] 达新字, 翟东, 梁源, 等. 联合多层WFRFT与人工噪声的抗截 获通信技术[J]. 华中科技大学学报:自然科学版, 2018, 46(10): 86–91. doi: 10.13245/j.hust.181015.
 DA Xinyu, ZHAI Dong, LIANG Yuan, et al. Antiinterception communication technology combining multilayers WFRFT and artificial noise[J]. Journal of Huazhong
- University of Science and Technology:Natural Science Edition, 2018, 46(10): 86–91. doi: 10.13245/j.hust.181015. [16] 翟东,达新宇,王浩波,等. AN辅助的WFRFT抗截获通信优

化设计[J]. 弹箭与制导学报, 2018, 38(6): 27-32. doi: 10. 15892/j.cnki.djzdxb.2018.06.007.

ZHAI Dong, DA Xinyu, WANG Haobo, *et al.* Antiinterception communication technology based on WFRFT and artificial noise[J]. *Journal of Projectiles, Rockets, Missiles and Guidance*, 2018, 38(6): 27–32. doi: 10.15892/j. cnki.djzdxb.2018.06.007.

[17] 翟东,达新宇,张喆,等. 多层WFRFT-MIMO卫星通信系统抗 截获性能研究[J]. 弹箭与制导学报, 2021, 41(1): 70–75. doi: 10.15892/j.cnki.djzdxb.2021.01.015.

ZHAI Dong, DA Xinyu, ZHANG Zhe, *et al.* Research on anti-intercept performance of multi-layer WFRFT-MIMO satellite communication system[J]. *Journal of Projectiles*, *Rockets, Missiles and Guidance*, 2021, 41(1): 70–75. doi: 10. 15892/j.cnki.djzdxb.2021.01.015.

- [18] DA Xinyu, LIANG Yuan, HU Hang, et al. Embedding WFRFT signals into TDCS for secure communications[J]. *IEEE Access*, 2018, 6: 54938–54951. doi: 10.1109/ACCESS. 2018.2872936.
- [19] 倪磊,达新宇,王舒,等.基于物理层信息加密的卫星隐蔽通信
 研究[J].工程科学与技术,2018,50(1):133-139. doi: 10.
 15961/j.jsuese.201700160.

NI Lei, DA Xinyu, WANG Shu, *et al.* Research on satellite covert communication based on the information encryption of physical layer[J]. *Advanced Engineering Sciences*, 2018, 50(1): 133–139. doi: 10.15961/j.jsuese.201700160.

- [20] NIKBAKHT S, ANITESCU C, and RABCZUK T. Optimizing the neural network hyperparameters utilizing genetic algorithm[J]. Journal of Zhejiang University-Science A, 2021, 22(6): 407–426. doi: 10.1631/jzus.A2000384.
- 杨宇晓: 男,博士,副研究员,研究方向为射频隐身技术、卫星通 信等.
- 高 萍:女,硕士,研究方向为射频隐身技术、卫星通信等.