

بِسْمِ اللّٰهِ الرَّحْمٰنِ الرَّحِيمِ



دانشگاه تربیت مدرس

دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر

رساله دوره دکتری برق- الکترونیک

پیاده سازی باند پایه در گیرنده فراپهن باند دنباله مستقیم با تکنولوژی CMOS

حسین قرائی گرانی

استاد راهنما:

دکتر عبدالرضا نبوی

شهریور ۱۳۸۸

## تشکر و قدردانی

تقدیم به پدر و مادر مهربانم که خشنودی شان بزرگترین دلگرمی ام در آموختن است.

با سپاس فراوان از همسر مهربانم که در پیج و خم دوران تحصیل همراه همراه من بوده است.

با تشکر از استاد محترم جناب آقای دکتر نبوی که با راهنماییهای ارزشمند خود من را در انجام این پایان نامه راهنمایی فرمودند.

## چکیده

این رساله یک سیستم رادیوئی فرایپهن باند جدید با توان کم ارائه می‌کند که با به کارگیری مشتقهای متعامد زوج و فرد پالس های گوسی در سیمبول های مجاور عمل همزمان‌سازی را محقق می‌سازد. تحقیق این سیستم که به دلیل تعامل میان پالس های مجاور در این OTR-UWB نامیده می‌شود، تنها از یک کد شبه تصادفی استفاده می‌نماید و به همین دلیل زمان همزمان‌سازی آن در مقایسه با سیستم های مشابه نظیر TR-UWB و DS-UWB به مراتب کمتر است. به این ترتیب OTR-UWB دارای پیچیدگی کمتر و بنابراین توان مصرفی کم می‌باشد، در حالیکه می‌تواند نرخ داده بالاتری را بدون استفاده از همسان‌ساز را حمایت می‌نماید. شبیه سازی نشان می‌دهد که این سیستم رادیوئی جدید نسبت به سیستم های مشابه از نظر BER به میزان ۱۰٪، کاهش متوسط زمان آشکارسازی ۶۰٪ و در پیچیدگی سخت افزار ۵۰٪ بهبود دارد.

همچنین در این رساله پیاده سازی OTR-UWB با FPGA و تکنولوژی CMOS ۰/۱۸ میکرون با استفاده از روش‌های خط لوله ای، اشتراک منابع، تخصیص منابع و انتخاب مازول بررسی شده است. تراشه های FPGA نرخ داده ۵Mbps را بدست می‌دهند. آنالیز توان در این نرخ داده برای FPGA های XILINX، ALTERA و تکنولوژی CMOS مصرفی برای این دو FPGA به ترتیب مقادیر ۱۵۶، ۱۹۴ و ۱۱۳ میلی وات را نشان می‌دهد.

در پایان این رساله یک روش نوین از BCSE ارائه می‌کند که برای پیاده سازی جمع کننده‌های استفاده شده و می‌تواند توان مصرفی را به مراتب کاهش دهد. گرچه این روش برای BCSE های ۳ بیتی و ۴ بیتی آزمایش می‌گردد، ولی می‌توان آنرا برای حالت  $n$  بیتی نیز به کار گرفت.

پیاده سازی ضرب کننده با روش جمع کننده BCSE جدید برای باند پایه در سیستم OTR-UWB با نرخ توسعه یافته ۲۵Mbps، توان را به میزان ۳۴٪ حالت قبل کاهش می‌دهد. در این شرایط میزان توان برای FPGA های XILINX و ALTERA برابر ۱۰۶ و ۱۴۱ میلی وات است و برای تکنولوژی CMOS مقدار آن به ۷۶ میلی وات کاهش می‌یابد.

## فهرست

۱	..... فصل اول:
۱	..... معرفی UWB
۱	..... ۱-۱ مقدمه
۲	..... ۱-۱-۱ پیشنهاد OFDM
۲	..... ۲-۱-۱ پیشنهاد DS-UWB
۳	..... ۲-۱ تاریخچه فراپهن باند
۴	..... ۳-۱ مقررات مربوط به سیستم های فراپهن باند
۴	..... ۴-۱ مزایا و معایب سیستم های فراپهن باند
۷	..... ۵-۱ کاربرد های سیستم های فراپهن باند
۸	..... ۶-۱ مدولاسیون در UWB
۸	..... ۱-۶-۱ مدولاسیون Mono-phase
۹	..... ۲-۶-۱ مدولاسیون Bi-phase
۱۰	..... ۷-۱ چالش های موجود در سیستم های UWB
۱۱	..... ۸-۱ ساختار پایان نامه
۱۳	..... فصل دوم:
۱۳	..... تکنیک فراپهن باند دنباله مستقیم(DS-UWB)
۱۳	..... ۱-۲ مقدمه
۱۴	..... ۲-۲ فرستنده گیرنده DS-UWB
۱۴	..... ۱-۲-۲ فرستنده DS-UWB
۱۵	..... ۲-۲-۲ کanal UWB
۱۷	..... ۲-۳ تخمین کanal
۱۹	..... ۴-۲ همزمان سازی
۲۰	..... ۱-۴-۲ روش های همزمانی در UWB
۲۶	..... ۲-۴-۲ سیستم مبتنی بر سیگنالهای ارسالی
۲۷	..... ۳-۴-۲ سیستم ردیابی مبتنی بر FFT
۲۸	..... ۴-۴-۲ نتیجه گیری
۲۹	..... ۵-۲ ارزیابی سخت افزاری و زمانی همزمان سازی
۳۱	..... ۶-۲ ارزیابی کارائی DS-UWB در نرم افزار MATLAB
۳۳	..... ۱-۶-۲ آزمون اول
۳۴	..... ۲-۶-۲ آزمون دوم
۳۵	..... ۳-۶-۲ آزمون سوم

۴۱	..... آزمون چهارم :	۴-۶-۲
۴۴	..... نتیجه گیری :	۷-۲
۴۶	..... سیستم پیشنهادی OTR-UWB	
۴۶	..... مقدمه ۱-۳	
۴۶	..... سیستم ۲-۳	
۴۷	..... UWB پالس های ۱-۲-۳	
۵۱	..... OTR-UWB فرستنده ۳-۲-۳	
۵۳	..... OTR-UWB گیرنده ۴-۲-۳	
۵۴	..... تحلیل و آنالیز کارآئی ۳-۳	
۵۵	..... آنالیز متوسط زمان ردیابی ۱-۳-۳	
۵۸	..... ارزیابی سخت افزار ۲-۳-۳	
۵۹	..... نتایج تحلیل ها ۳-۳-۳	
۶۲	..... فصل چهارم:	
۶۲	..... پیاده سازی سخت افزار	
۶۲	..... مقدمه ۱-۴	
۶۴	..... OTR-UWB پیاده سازی سیستم ۲-۴	
۶۵	..... ۱-۲-۴ همزمان سازی	
۶۸	..... ۴-۳ آنالیز الگوریتم DSP	
۶۹	..... ۱-۳-۴ بهینه سازی سنتز	
۷۰	..... ۲-۳-۴ پیاده سازی دیجیتال	
۷۲	..... ۴-۴ ضرب کننده	
۷۳	..... ۱-۴-۴ روش حذف محاسبات تکراری دودویی (BCSE):	
۷۷	..... ۴-۴-۴ ساختار ضرب کننده فیلتر FIR	
۸۲	..... ۴-۴-۴ پیاده سازی دیجیتال	
۸۳	..... ۴-۵-۴ ساختار بهینه بلوک ضرب	
۸۴	..... ۱-۵-۴ پیاده سازی دیجیتال	
۸۹	..... فصل پنجم:	
۸۶	..... نتیجه گیری و پیشنهادات	
۸۶	..... ۱-۵ نتایج	
۸۷	..... ۲-۵ کار های آینده	
۹۳	..... فصل ششم:	
۸۹	..... مراجع	
۹۵	..... پیوست ۱ واژه نامه	



## فهرست جدول ها

جدول (۱-۲) : مقایسه روش‌های مختلف ردیابی دنباله PN، $R_m$ حافظه مورد نیاز، $R_a$ کلیه عملیات محاسباتی، $T_{ACQ}$ زمان ردیابی، $C_p$ تعداد همبستگی نگار درسیستم ترکیبی، $r$ تعداد بیت‌های دنباله PN و	۲۵	M تعداد مشاهدات [۶۰]
جدول (۲-۱) : مقایسه روش‌های مختلف همزمان‌سازی PN در سیمولینک MATLAB با استفاده از	۳۰	System Generator M
جدول (۲-۲) : مقایسه پیچیدگی سخت‌افزار سیستم TR-UWB و OTR-UWB	۵۹	
جدول (۱-۳) : مقایسه پیچیدگی سخت‌افزار باند پایه سیستم OTR-UWB با XILINX (الف) و (ب)	۷۱	ALTERA
جدول (۲-۴) : آنالیز توان	۷۱	
جدول (۳-۴) : نتایج بدست آمده از ضرب کننده ارانه شده در این پایان نامه برای ۱۲ بیت ضریب	۸۰	
جدول (۴-۴) : تعداد جمع کننده‌های استفاده شده در فیلتر های مختلف	۸۰	
جدول (۵-۴) : تعداد جمع کننده‌های استفاده شده در فیلتر های مختلف با تعداد بیت ضرایب گوناگون	۸۱	
جدول (۶-۴) : پیچیدگی سخت‌افزار باند پایه سیستم OTR-UWB با ضرب کننده ارانه شده در FPGA	۸۳	(الف) XILINX و (ب) ALTERA
جدول (۷-۴) : آنالیز توان با ضرب کننده ارانه شده	۸۳	
جدول (۸-۴) : پیچیدگی سخت‌افزار باند پایه سیستم OTR-UWB با FPGA های XILINX ،	۸۵	۰/۱۸ $\mu$ فرایند ALTERA

## فهرست شکل ها

شکل (۱-۱) : تقسیم باند UWB در پیشنهاد OFDM [۱۶]	۲
شکل (۲-۱) : تقسیم باند UWB در پیشنهاد DS-UWB [۲۵-۲۶]	۳
شکل (۳-۱) : ماسک انتشار UWB برای محیط داخلی (الف) و خارجی (ب) [۳]	۵
شکل (۴-۱) : مدولاسیون PAM : ”۰“ بودن داده از روی دامنه پالس مشخص می‌شود.	۹
شکل (۵-۱) : مدولاسیون PPM : موقعیت زمانی پالس‌ها داده ارسالی را مشخص می‌سازد	۹
شکل (۶-۱) : مدولاسیون OOK : حضور و یا عدم حضور پالس نوع داده ارسالی را مشخص می‌کند.	۹
شکل (۷-۱) : مدولاسیون Bi-phase : مستقیم یا وارونه بودن پالس مشخص کننده داده می‌کند.	۱۰
شکل (۱-۲) : سیستم فرستنده DS-UWB	۱۴
شکل (۲-۲) : سیگنالهای ورودی به گیرنده DS-UWB	۱۶
شکل (۳-۲) : پروفایل توان بر حسب کanal UWB	۱۷
شکل (۴-۲) : سیستم فرستنده DS-UWB	۱۸
شکل (۵-۲) : فرمتهای فریم ارسالی	۱۹
شکل (۶-۲) : بلوک دیاگرام یک سیستم ردیابی موازی [۵۹]	۲۱
شکل (۷-۲) : بلوک دیاگرام یک سیستم ردیابی سری [۵۹]	۲۲
شکل (۸-۲) : سیگنال ارسالی در روش همزمانی دو مرحله‌ای ارائه شده در [۱۰۵]	۲۴
شکل (۹-۲) : نحوه قرار گیری کدهای متعامد و پالس‌های UWB در فریم TR-UWB [۷۸]	۲۶
شکل (۱۰-۲) : بلوک دیاگرام خود همبستگی در گیرنده [۷۷]	۲۸
شکل (۱۱-۲) : بلوک دیاگرام ردیابی مبتنی بر FFT	۲۸
شکل (۱۲-۲) : سیستم فرستنده گیرنده DS-UWB الف: فرستنده ب: گیرنده	۳۰
شکل (۱۳-۲) : تأخیر انتشار و انعکاسهای ناشی از یک مونوپالس گوسی در ۴ مدل کanal UWB	۳۲
شکل (۱۴-۲) : منحنی BER آزمون اول برای سیستم تک کاربره DS-UWB	۳۳

۳۴	..... شکل (۱۵-۲) : منحنی BER آزمون اول برای یک سیستم ۴ کاربره DS-UWB
۳۵	..... شکل (۱۶-۲) : منحنی BER آزمون دوم برای یک سیستم تک کاربره بدون همسانساز و $T_c = 5\text{ns}$
۴۱	..... شکل (۱۷-۲) :تابع هزینه RLS و LMS
۴۱	..... شکل (۱۸-۲) : بلوک دیاگرام DS-UWB با همسانساز [۴۹]
۴۲	..... شکل (۱۹-۲) : بلوک دیاگرام HR-DS-UWB
۴۴	..... شکل (۲۰-۲) :تابع خطای سیستم HR-DS-UWB
۴۹	..... شکل (۱-۳) : مشتق دوم پالس گوسی در حوزه زمان و فرکانس به ازای $\sigma = 0.05$
۵۰	..... شکل (۲-۳) : پالس‌های گوسی UWB
۵۰	..... شکل (۳-۳) : همبستگی بین پالس‌های گوسی UWB
۵۱	..... شکل (۴-۳) : سیگنال ارسالی فرستنده OTR-UWB
۵۲	..... شکل (۵-۳) : سیستم فرستنده OTR-UWB
۵۲	..... شکل (۶-۳) : فرمت فریم OTR-UWB
۵۳	..... شکل (۷-۳) : باند پایه گیرنده OTR-UWB
۵۴	..... شکل (۸-۳) : بلوک دیاگرام خودهمبستگی نمونه‌های دریافتی با تأخیر یافته‌های خود
۵۶	..... شکل (۹-۳) : مقایسه متوسط زمان ردیابی نرمالیزه شده در برابر فاصله‌های جستجوی متوالی OTR-UWB با DS-UWB [۸۴]
۵۷	..... شکل (۱۰-۳) : مقایسه متوسط زمان ردیابی نرمالیزه شده در برابر فاصله‌های جستجوی متوالی برای الگوریتمهای همزمان‌سازی DS-UWB [۸۰] $N=25$
۵۷	..... شکل (۱۱-۳) : مقایسه متوسط زمان ردیابی نرمالیزه شده در برابر فاصله‌های جستجوی متوالی برای الگوریتمهای همزمان‌سازی UWB با $N=100$ [۱۱۱]
۶۰	..... شکل (۱۲-۳) : کارآئی BER نسبت SNR برای دو سیستم OTR-UWB و TR-UWB

..... شکل (۱۳-۳) : کارآئی BER نسبت SNR برای سیستم TR-UWB [۸۵]	۶۰
..... شکل (۱۴-۳) : کارآئی BER نسبت SNR برای سیستم DS-UWB [۱۱۲]	۶۱
..... شکل (۱-۴) : فرستنده گیرنده سیستم OTR-UWB	۶۳
..... شکل (۲-۴) : ردیابی با استفاده از خود همبستگی تاخیر یافته	۶۳
..... شکل (۳-۴) : بلوک همزمان‌سازی سیستم OTR-UWB	۶۵
..... شکل (۴-۴) : جمع کننده درختی	۶۶
..... شکل (۵-۴) : ردگیری عالی	۶۷
..... شکل (۶-۴) : فیلتر تطبیقی	۶۷
..... شکل (۷-۴) : واحد جمع کننده و شیفت دهنده با استفاده از روش BCSE سه بیتی	۷۵
..... شکل (۸-۴) : واحد جمع کننده و شیفت دهنده ارایه شده در این پایان نامه برای BCSE سه بیتی ..	۷۶
..... شکل (۹-۴) : واحد جمع کننده و شیفت دهنده ارایه شده در این پایان نامه برای BCSE ۴ بیتی ..	۷۷
..... شکل (۱۰-۴) : ساختار کلی ضرب کننده FIR	۷۸
..... شکل (۱۱-۴) : ساختار ضرب کننده فیلتر برای BCS سه بیتی	۷۹
..... شکل (۱۲-۴) : مقایسه تعداد جمع کننده‌ها در فیلتر های مختلف	۸۱
..... شکل (۱۳-۴) : مقایسه تعداد جمع کننده‌ها در فیلتر های مختلف	۸۲
..... شکل (۱۴-۴) : ساختار بهینه بلوک ضرب	۸۴

## فصل اول:

### معرفی UWB

#### ۱-۱ مقدمه

بخش پانزدهم از مقررات FCC در سال ۲۰۰۲ مورد بازبینی قرار گرفت و پس از آن تکنولوژی فرایپهن باند<sup>۱</sup> در محدوده فرکانسی  $3.1\text{-}10.6\text{ GHz}$  جهت مصارف عمومی و تجاری تعیین گردید [۱-۲]. سیگنال فرایپهن باند دارای نسبت پهنهای باند ( $-10\text{ dB}$ ) به فرکانس مرکزی بیشتر از  $0.2$  یا پهنهای باند آن بیش از  $500\text{ MHz}$  می‌باشد. به دلیل پهنهای باند وسیع، سیستم‌های فرایپهن باند در مقایسه با سیستم‌های رادیویی دیگر نرخ داده بالائی دارند و می‌توانند سرعت بالا و پیچیدگی کم را در کنار قابلیت اطمینان مناسب فراهم کنند [۱] [۳].

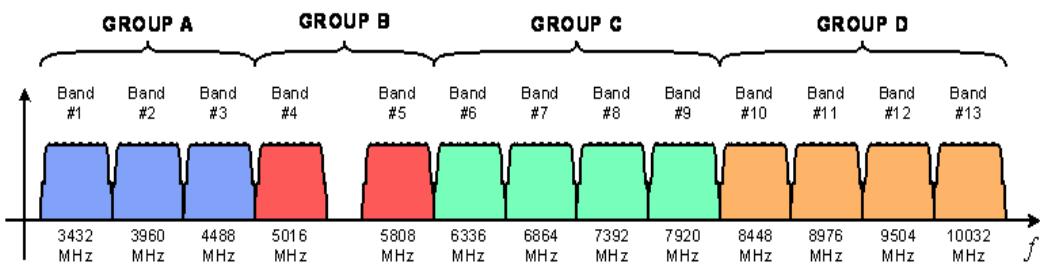
IEEE در سال ۲۰۰۲ گروه ۸۰۲.۱۵.۳a را جهت استفاده از UWB به عنوان لایه فیزیکی شبکه‌های بی‌سیم با نرخ بالای داده و برد محدود (WPAN) ایجاد کرد. این گروه درخواست ارائه پیشنهاد را جهت استاندارد کردن شبکه WPAN با شرط اینکه پیشنهاد‌های ارائه شده مشخصات مورد نظر را برآورده نمایند. مطرح نمود [۱۶]. حداقل شرایط در نظر گرفته شده برای پیشنهادات، نرخ داده  $100\text{ Mb/s}$  در فاصله  $10\text{ m}$  و متری و بالاتر از  $200\text{ Mb/s}$  در فاصله  $4\text{ متری}$  با حداکثر توان مصرفی به ترتیب  $100\text{ mW}$  و  $250\text{ mW}$  مانند مکریم BER برابر  $10^{-9}$  بود. در سال ۲۰۰۵ گروه ۸۰۲.۱۵.۳a پیشنهادات ارائه شده برای شبکه WPAN را به دو پیشنهاد بر پایه OFDM و رادیویی پالسی (DS-UWB) کاهش داد، اما در سال ۲۰۰۶ این گروه به

<sup>۱</sup> Ultra-wideband (UWB)

دلیل نرسیدن به یک نظر واحد جهت استاندارد کردن یکی از این دو پیشنهاد، منحل شد. البته به نظر می‌رسد هر دو پیشنهاد در آینده به عنوان استاندارد های جداگانه در کنار یکدیگر مورد استفاده قرار گیرند [۱۳].

### ۱-۱-۱ پیشنهاد OFDM :

این پیشنهاد توسط گروه WiMedia که بعد ها به اتحاد Multiband OFDM تبدیل شد، ارائه گشت [۲۷]. این پیشنهاد در واقع تعمیم استاندارد OFDM برای استفاده در سیستم های فراپهن باند است. نرخ داده در آن از  $\frac{53}{3}$  Mb/s تا ۴۸۰ Mb/s متغیر است. سیگنال ارسالی توسط یک DAC با سرعت بالا تولید می‌شود و نسبت به فرستنده های بر مبنای پالس بازده طیفی<sup>۱</sup> بالاتری دارد. مدولاسیون OFDM به طور ذاتی در برابر چند مسیره شدن کanal<sup>۲</sup>، و تغییرات بهره، فاز، و تاخیر گروه در فرستنده گیرنده ها مقاوم است [۲۵]. این پیشنهاد باند UWB را به ۱۴ کanal ۵۲۸ مگاهرتزی مطابق شکل (۱-۱) تقسیم می‌کند.



شکل (۱-۱): تقسیم باند UWB در پیشنهاد OFDM [۱۶]

کanal ها به زیر گروه های ۲ یا ۳ کanalه تقسیم و پرش فرکانسی<sup>۱</sup> در این زیر گروه ها صورت می پذیرد. با توجه به این پرش فرکانسی سیستم OFDM می تواند سطح توانی سه برابر ماکزیمم حد مجاز FCC را تشعشع می کند و در نتیجه میانگین تشعشع در هر کanal شرایط ماسک فراپهن باند را برآورده سازد. یکی از اشکالات این روش پیچیدگی آن است به طوری که نرخ پرش فرکانسی کمتر از ۱۰ ns و با فاصله فرکانسی

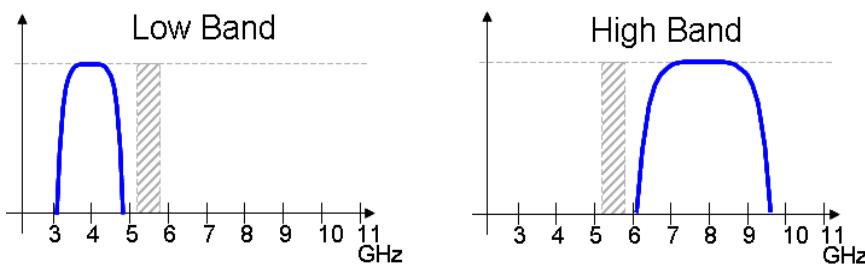
<sup>1</sup>Spectral efficiency

<sup>2</sup> Channel multipath

۱۰۵۶ MHz مورد نیاز است. در نتیجه به یک PLL و چندین اسیلاتور و یک مالتی پلکسر برای انتخاب اسیلاتور نیاز خواهد بود.

## ۲-۱-۱ پیشنهاد DS-UWB

پیشنهاد دیگری که به گروه ۸۰۲.۱۵.۳a<sup>۲</sup> ارسال شد، ساختار DS-UWB<sup>۳</sup> است که از جانب مجمع UWB<sup>۴</sup> استفاده می‌کند. سیگنال در دو باند GHz [۸]. این ساختار بر مبنای پالس است که از مدولاسیون BPSK<sup>۵</sup> مطابق شکل(۲-۱) ارسال می‌شود. نرخ داده در این پیشنهاد از ۲۸ Mb/s و ۳/۱-۵/۱۵ GHz و ۵/۸۲۵-۱۰/۶ GHz شروع و تا ۱۳۲۰ Mb/s می‌رسد. مزیت مهم این ساختار سادگی و مصرف توان کمتر آن در مقایسه با ساختار OFDM است.



شکل(۲-۲۵): تقسیم باند UWB در پیشنهاد DS-UWB [۲۶-۲۵]

## ۲-۲ تاریخچه فراپهن باند

اولین پیدایش مفهوم فراپهن باند به صورت مستند به اوخر دهه ۱۹۶۰ میلادی باز می‌گردد. شرکت اسپری رند<sup>۶</sup> که توسط دکتر جرالد راس اداره می‌شد اولین مفاهیم فراپهن باند را با نام مخابرات بدون حامل یا باند پایه و یا رادیو پالسی بنانهاد. در سال ۱۹۷۰ راس چند مقاله در ارتباط با نحوه ایجاد پالس های نانو

<sup>1</sup> Frequency hopping

<sup>2</sup> Direct Sequence UWB

<sup>3</sup> UWB Forum

<sup>4</sup> Bi-Phase Shift Keying

<sup>5</sup> Sperry Rand

ثانیه ای منتشر کرد [۱]. او در سال ۱۹۷۳ اختراع خود را با عنوان سیستم فرستنده و گیرنده جهت سیستم های باند پایه با عرض پالس کوتاه به ثبت رساند.

از سال ۱۹۷۷ تا سال ۱۹۹۴ دولت امریکا به تحقیق در مورد تکنولوژی UWB صرفنظر از کاربردهای عمومی پرداخت. از سال ۱۹۹۴ تحقیق در زمینه UWB به صورت عمومی آغاز شد و این موضوع به یکی از زمینه های مهم تحقیقاتی تبدیل گردید [۲] [۴] [۵].

### ۱-۳ مقررات مربوط به سیستم های فراپهن باند

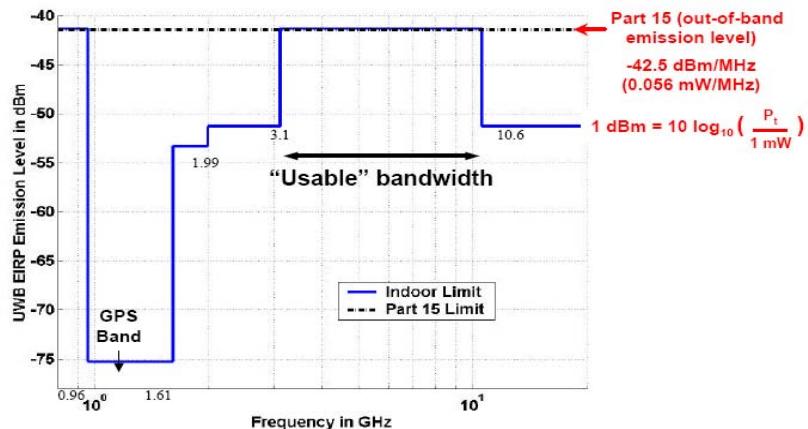
در سال ۱۹۹۸ به اهمیت تکنولوژی UWB پی برد و شروع به تهیه استانداردی برای آن نمود. در فوریه سال ۲۰۰۲ FCC به طور رسمی ماسک UWB و مقررات استفاده از پهنهای باند ۳/۱-۱۰/۶GHz را اعلام کرد. همانطور که در قسمت الف شکل (۱-۳) نشان داده شده است برای کاربردهای داخلی و خارجی، توان انتشار سیستم های UWB باید به کمتر از  $41/3 \text{ dBm/MHz}$  - محدود گردد.

### ۱-۴ مزایا و معایب سیستم های فراپهن باند

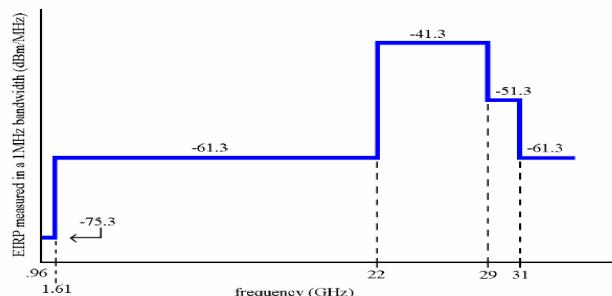
در مقایسه با سیگنال های باند باریک سیگنال UWB دارای ۴ مزیت اصلی است:

۱. این سیستم دارای قابلیت ارسال و دریافت نرخ بالایی از اطلاعات می باشند. طبق تئوری شانون، ظرفیت ارسال اطلاعات با پهنهای باند نسبت مستقیم و خطی دارد. برای مثال نرخ داده پیشنهادی IEEE 805.15.3a به  $480 \text{ Mbps}$  برای پیشنهاد OFDM و  $1 \text{ Gbps}$  برای پیشنهاد DS-UWB بود. این سرعت در مقایسه با تکنولوژی امروز که  $11 \text{ Mbps}$  برای بلوتوث،  $11 \text{ Mbps}$  برای ۸۰۲.۱۱b و  $55 \text{ Mbps}$  برای ۸۰۲.۱۱a/g است، بسیار بالاست [۴۸].
۲. سیستم های UWB دارای رزولوشن بسیار بالایی هستند و در کاربردهای راداری می توانند به طور دقیق هدف متحرک را دنبال کنند.

۳. سیستم های UWB به دلیل پائین بودن چگالی توان از سطح نویز محیط به طور ذاتی این هستند. بنابراین سیستم های باند باریک حتی تفاوت بین این سیگنال ها و نویز را نمی‌توانند تشخیص دهند [۶].



الف



ب

شکل (۱-۳): ماسک انتشار UWB برای محیط داخلی (الف) و خارجی (ب) [۳].  
۴. سیستم های UWB بدون حامل هستند و تنها به پردازش در باند پایه نیاز دارند. بنابراین این سیستم ها در مقایسه با سیستم های رادیویی دیگر بسیار ارزان تر می‌باشند [۷].

۵. امکان استفاده مجدد<sup>۱</sup> از کانال‌ها در تکنولوژی UWB وجود دارد، به نحوی که انبوهای از وسایل الکترونیکی در مجاورت هم را می‌توان توسط یک کانال پوشش داد. شبکه‌های WPAN که بر اساس تکنولوژی UWB عمل می‌کنند، قادرند تعداد وسیعی از وسایل الکترونیکی را بدون حضور تداخل مخرب در یک کانال مشابه سرویس دهی نمایند. این خاصیت مزیتی بر شبکه‌های IEEE802.11a و WLAN کنونی می‌باشد که در آنها امکان استفاده مجدد از یک باند فرکانسی در دو نقطه مختلف وجود ندارد [۸].

با وجود مزایای بالا، این تکنولوژی دارای ۴ عیب عمدی است:

۱. به دلیل استفاده از پهنای باند بسیار بالا، تداخل با سیستم‌های باند باریک موجود یک مشکل اساسی است. این تداخل دو طرفه است یعنی هم سیستم‌های باند باریک می‌توانند با UWB تداخل نمایند و هم سیستم‌های UWB می‌توانند در دریافت سیگنال‌های باند باریک مانند IEEE802.11a با فرکانس مرکزی ۵GHz ایجاد تداخل کنند. البته می‌توان با روش‌های شکل دهی پالس<sup>۲</sup> و مدولاسیون‌های مختلف این اثر را کاهش داد.
۲. سیگنال‌ها در سیستم‌های UWB در حوزه زمان بسیار باریک هستند. بنابراین به یک ADC و DSP با سرعت بسیار بالا نیاز دارند.
۳. سیستم‌های UWB به آنتن‌های فراپهن باند نیاز دارند. آنتن‌های باند باریک قدیمی نمی‌توانند دامنه و تاخیر گروه را برای طیف وسیعی از فرکانس‌ها ثابت نگه دارند. اما آنتن‌های فراپهن باند بزرگتر و گران‌تر از آنتن‌های باند باریک هستند، در نتیجه طراحی یک آنتن کوچک و ارزان برای این سیستم یک چالش محسوب می‌گردد.
۴. سیستم‌های UWB فاصله محدودی را می‌توانند پوشش دهند. به دلیل ایجاد تداخل کمتر با سیستم‌های رادیویی دیگر توان ارسالی سیستم‌های UWB باید زیر ماسک تعیین شده قرار

---

<sup>1</sup> reuse

<sup>2</sup> Pulse shaping

گیرد. توان ارسالی پایین به پوشش جغرافیایی کمتری منجر می‌شود. به طور کلی، با داشتن آنتن های با بهره بالا، سیگنال های UWB می‌توانند تا ۱ کیلومتر پوشش داشته باشند. اما با آنتن های معمولی، این فاصله به ۱۰ تا ۲۰ متر محدود می‌شود.

## ۱-۵ کاربرد های سیستم های فراپهن باند

کاربردهای UWB شامل ارتباطات، تعیین فاصله، سنسور راداری و رادارهای مربوط به حمل و نقل می‌شود [۱۴]:

۱. ارتباطات: فرستنده و گیرنده های UWB را می‌توان برای ارسال و دریافت اطلاعات با نرخ بالا،

توان مصرفی پایین و قیمت ارزان به کار برد. تمرکز بیشتر بر ارتباطات در محدوده چند ده متری با نرخ داده چند صد مگاهرتزی بر ثانیه است.

۲. تعیین فاصله: به دلیل رزولوشن زمانی مناسب، تکنیک UWB را می‌توان برای تعیین فاصله بین دو شیء به کار برد. برای مثال در داخل تانک های آب، رادار UWB را می‌توان برای اندازه گیری ارتفاع آب به کار گرفت.

۳. تشخیص اشیاء هدف: رادارهای UWB را می‌توان برای تشخیص اشیاء یا افراد در درون فضاهای بسته و یا پشت دیوار به کار گرفت. با جایگذاری این رادارها در بیرون از خانه، می‌توان مکان افراد یا اشیاء داخل خانه را تعیین کرد.

۴. رادار وسایل نقلیه: این رادارها از فرکانس های نزدیک ۲۴GHz برای اندازه گیری مکان و حرکت اشیاء نزدیک وسیله نقلیه است. با ارسال و دریافت پالس های UWB استفاده می‌کنند. FCC باند فرکانسی ۲۶-۲۹ GHz را بدین منظور تخصیص داده است. این رادار جهت ناوبری، جلوگیری از تصادف، فعال سازی کیسه هوا و غیره می‌تواند مورد استفاده قرار گیرد [۲۰].

۵. پزشکی: یکی از مهمترین کاربردهای کنونی UWB استفاده از آن در صنایع پزشکی یا WBAN<sup>۱</sup> می‌باشد. اخیراً در کارگروههای IEEE گروهی برای کنترل قطعات الکترونیکی یا روبات‌های داخلی بدن با استفاده از سیگنال‌های بی‌سیم به عنوان ۸۰۲.۱۵.۶ مشغول به فعالیت می‌باشند. نمونه‌ای از کارهای انجام شده توسط آنها عبارتنداز: حرکت روبات‌های داخل بدن، تشخیص ضربان قلب و شمارش آن، کنترل فشار خون و .... [۱۱۳].

۶. شبکه حسگرها<sup>۲</sup> [۱۱۴].

## ۱-۶ مدولاسیون در UWB

در سیستم UWB روش‌های مختلفی به منظور مدوله نمودن سیگنال ارسالی به کار می‌رود. عمده‌ترین این تکنیک‌ها که برای تولید سیگنال UWB به کار می‌روند را می‌توان به دو دسته زیر تقسیم نمود:

۱. تکنیک Mono-phase شامل روش‌های<sup>۳</sup> PAM<sup>۴</sup>, PPM<sup>۵</sup> و OOK است.
۲. تکنیک Bi-phase

### ۱-۶-۱ Mono-phase

در تکنیک‌های Mono-phase که پالس‌های ارسالی بصورت مشابه هستند و بواسطه ایجاد پالس‌های زمانی متفاوت سیگنال UWB ایجاد می‌شود. در این تکنیک داده‌های "۱" و "۰" از طریق اندازه سیگنال ارسالی و یا موقعیت زمانی آنها در بسته ارسالی، مشخص می‌شوند [۲۳]. سه روش عمده که در این تکنیک مدولاسیون به کار می‌روند بصورت زیر می‌باشند:

---

<sup>1</sup> Wireless Body Area Network

<sup>2</sup> Wireless Sensor Area Network

<sup>3</sup> Pulse Amplitude Modulation

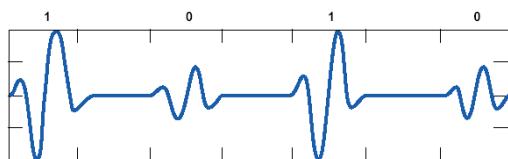
<sup>4</sup>.Pulse Position Modulation

<sup>5</sup>.On-off keying

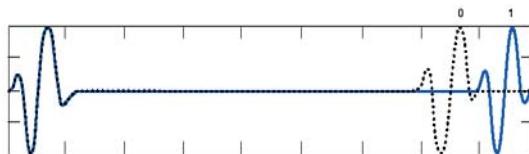
PAM-۱: این روش بر مبنای تفکیک موج‌های کوتاه و بلند عمل می‌نماید. در این روش گیرنده با توجه به تفاوت دامنه‌های سیگنال دریافتی در مورد داده ارسالی تصمیم گیری می‌نماید.

PPM-۲: در این روش دامنه پالس‌ها برای هر دو داده ارسالی "۱" و "۰" بصورت مشابه می‌باشد. گیرنده بر مبنای اینکه سیگنال دریافتی را در چه زمانی دریافت نموده، تشخیص می‌دهد که داده ارسالی چه بوده است.

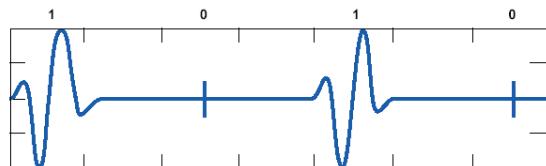
۳- OOK: در این روش حضور پالس بیانگر داده "۱" و عدم حضور پالس بیانگر داده "۰" می‌باشد(شکل (۱-۵)).



شکل (۱-۴): مدولاسیون PAM: "۱" یا "۰" بودن داده از روی دامنه پالس مشخص می‌شود



شکل (۱-۵): مدولاسیون PPM: موقعیت زمانی پالس‌ها داده ارسالی را مشخص می‌سازد



شکل (۱-۶): مدولاسیون OOK: حضور و یا عدم حضور پالس نوع داده ارسالی را مشخص می‌کند

## ۲-۶-۱ مدولاسیون Antipodal<sup>۱</sup>

در این روش سیگنال ارسالی که به صورت پالس‌های مستقیم و پالس‌های وارونه در نظر گرفته می‌شود، مشخص کننده "۱" یا "۰" بودن داده ارسالی است (شکل (۱-۷)). به واسطه این امر در روش Antipodal

---

<sup>۱</sup> Antipodal