

# (10) **DE 11 2008 002 169 B4** 2014.07.10

(12)

## **Patentschrift**

(21) Deutsches Aktenzeichen: 11 2008 002 169.4

(86) PCT-Aktenzeichen: PCT/US2008/072516

(87) PCT-Veröffentlichungs-Nr.: WO 2009/023533

(86) PCT-Anmeldetag: 07.08.2008

(87) PCT-Veröffentlichungstag: 19.02.2009

(43) Veröffentlichungstag der PCT Anmeldung in deutscher Übersetzung: 10.06.2010

(45) Veröffentlichungstag

der Patenterteilung: 10.07.2014

(51) Int CI.: **H04B 1/40** (2006.01)

> H04B 1/00 (2006.01) H03K 7/08 (2006.01) H04J 11/00 (2006.01) H04L 27/26 (2006.01) H04L 25/02 (2006.01)

Innerhalb von neun Monaten nach Veröffentlichung der Patenterteilung kann nach § 59 Patentgesetz gegen das Patent Einspruch erhoben werden. Der Einspruch ist schriftlich zu erklären und zu begründen. Innerhalb der Einspruchsfrist ist eine Einspruchsgebühr in Höhe von 200 Euro zu entrichten (§ 6 Patentkostengesetz in Verbindung mit der Anlage zu § 2 Abs. 1 Patentkostengesetz).

(30) Unionspriorität:

11/837,043 10.08.2007 US

(73) Patentinhaber:

Intel Corporation, Santa Clara, Calif., US

(74) Vertreter:

**BOEHMERT & BOEHMERT, 28209, Bremen, DE** 

(72) Erfinder:

Degani, Ofir, Haifa, IL; Lakdawala, Hasnain, Beaverton, Oreg., US; Ravi, Ashoke, Hillsboro, Calif., US

(56) Ermittelter Stand der Technik:

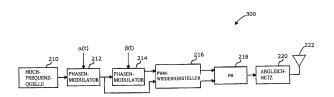
US 6 201 452 **B1** US 6 993 087 **B2** US 7 230 837 **B1** 

(54) Bezeichnung: Digitaler Sender basierend auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation

(57) Hauptanspruch: Vorrichtung, die folgendes umfasst: einen Frequenz-Synthesizer (210) zum Erzeugen eines lokalen Oszillatorsignals;

einen ersten und einen zweiten Phasenmodulator (212, 214), die in einer kaskadierten Anordnung gekoppelt sind, zum Modulieren des lokalen Oszillatorsignals mit Steuersignalen, die aus Quadraturbasisbanddaten abgeleitet sind, die gesendet werden sollen, wobei der erste und der zweite Phasenmodulator (212, 214) in der Lage ist, phasenmodulierte Signale bereitzustellen; und

einen Kombinierer (216) zum Kombinieren der phasenmodulierten Signale in ein pulspositions- und pulsbreitenmoduliertes Signal, das gesendet werden soll.



#### **Beschreibung**

### HINTERGRUND

[0001] Orthogonaler Frequenzmultiplex (orthogonal frequency division multiplexing, OFDM) wurde zur Modulation der Wahl für drahtlose Kommunikationsleitungen mit höherer Datenrate für persönliche Datennetze (personal area networks, PAN), lokale Datennetze (local area networks, LAN) und Großstadtnetze(metropolitan area networks, MAN)-Netze. OFDM-Wellenformen haben sowohl Amplituden- als auch Phaseninformationen, die lineare Verstärker erfordern, die allgemein eine niedrigere Effizienz in dem Sendeleistungsverstärker (PA) aufweisen. Die signifikanten Verhältnisse von Peak zu Durchschnittsleistung, typischerweise 10 dB bis 15 dB, reduzieren ferner die durchschnittliche Effizienz solcher OFDM-Sender. Eine Leistungssteuerung auf Mobileinheiten kann ferner in einer durchschnittlichen Sendeleistung, die typischerweise 30 dB bis 50 dB niedriger als die Peak-Leistung ist, und in einer entsprechenden Reduktion der Effizienz resultieren. Bei mobilen und Handheld-Anwendungen kann eine solche niedrigere Leistungseffizienz in einem Sendemodus ernstlich die Zuverlässigkeit beeinflussen, zum Beispiel aufgrund von Wärmeaspekten, sowie die Batterielebensdauer der Handheld-Vorrichtung beschränken. Schaltleistungsverstärker, die allgemein mit reinen Frequenz/Phasenmodulationsschemas verwendet werden, sind in der Lage eine höhere Effizienz zu erreichen, jedoch liegt die Anwendung von Schaltleistungsverstärkern bei OFDM-Systemen nicht auf der Hand.

[0002] Gewöhnliche Funksender umfassen ferner analoge Schaltkreise, die empfindlich im Bezug auf Verarbeitung, Spannung und/oder Temperatur sind, und typischerweise Spulen verwenden, die einen größeren Die-Bereich belegen und/oder die nicht kompatibel zu Complementary Metal-oxide Semiconductor(CMOS)-Prozessen mit skalierter niedrigerer Spannung sind, wie zum Beispiel Bauhöhe/Linearität, Ertrag und/oder Übereinstimmungsbedingungen. Die steigende Geschwindigkeit des Transistors mit niedrigerer Spannung kann ausgenutzt werden, um analoge Schaltkreise mit niedrigerer Geschwindigkeit und höherer Auflösung durch Schaltkreise mit höherer Geschwindigkeit und niedrigerer Auflösung zu ersetzen.

[0003] US 6,201,452 B offenbart ein System zur Modulation eines Stromes aus komplexen Zahlen, die eine gewünschte Modulation eines Funksignals darstellen. Ein Realteil jeder der komplexen Zahlen wird als eine Mehrzahl von ersten Ziffern mit abnehmender numerischer Signifikanz und ein Imaginärteil jeder der komplexen Zahlen wird als eine Mehrzahl von zweiten Ziffern mit abnehmender numerischer Signifikanz dargestellt. Es werden jeweils Entsprechende

der ersten Ziffern und Entsprechende der zweiten Ziffern mit gleicher numerischer Signifikanz gruppiert, um eine Mehrzahl von Phasensteuerungssymbolen zu bilden. Ein entsprechendes Phasensteuerungssymbol wird dann verwendet, um die Phase eines Ausgangssignals bei der Funkträgerfrequenz von einem Entsprechenden einer Mehrzahl von Leistungsverstärkern zu steuern. Jeder der Leistungsverstärker liefert einen Ausgangsleistungspegel, der zur numerischen Signifikanz der ersten und zweiten Ziffern in Beziehung steht, die das assoziierte Phasensteuerungsymbol bilden. Die Ausgangsleistungspegel der Leistungsverstärker werden kombiniert, um das modulierte Funksignal zu bilden.

[0004] US 6 993 078 B offenbart Schaltmodus-leistungsverstärker, die eine Pulsbreitenmodulation (PWM) und eine Pulspositionsmodulation (PPM) zur Erzeugung von Bandpasssignalen verwenden. Voll-kommen digital implementierte Senderstrukturen mit QPSK-Eingängen für die Phase und Amplitude werden beschrieben. Die Pulspositionsmodulation wird in einem Modulator erzeugt, in dem die Ausgänge von zwei Phasenmodulatoren jeweils mit einem Komparator gekoppelt werden, wobei die Komparatoren über einen gemeinsamen Vergleichspegel verfügen, der gleich Null ist und durch einen Spannungsreferenzfunktionsblock geliefert wird.

**[0005]** US 7 230 837 B offenbart ein Verfahren und eine Schaltung für eine kaskadierte Pulsbreitenmodulation.

### BESCHREIBUNG DER ZEICHNUNGSFIGUREN

**[0006]** Der beanspruchte Gegenstand wird in dem abschließenden Abschnitt der Anmeldung im Einzelnen hervorgehoben und besonders beansprucht. Jedoch kann dieser Gegenstand durch Bezug auf die folgende detaillierte Beschreibung verstanden werden, wenn er mit den begleitenden Zeichnungen gelesen wird, in denen:

**[0007] Fig.** 1 ein Blockdiagramm eines drahtlosen Netzes ist, das in der Lage ist, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden;

**[0008] Fig.** 2 ein Blockdiagramm eines auf einer Pulsbreitenpulspositionsmodulation basierten digitalen Senders in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen ist;

**[0009] Fig.** 3 ein Blockdiagramm eines auf einer kaskadierten Phasenpulsbreitenpulspositionsmodulation basierten digitalen Senders in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen ist;

**[0010] Fig.** 4 ein Blockdiagramm eines auf einer kaskadierten Phasenpulsbreitenpulspositionsmodulation basierten digitalen Senders mit einer geschlossenen Regelkreis-Leistungssteuerung in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen ist;

**[0011] Fig.** 5 ein Blockdiagramm eines Informationsbehandlungssystems ist, das in der Lage ist, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden;

**[0012] Fig.** 6 ein Blockdiagramm eines drahtlosen lokalen oder zellulären Netzkommunikationssystems ist, das eine oder mehrere Netzvorrichtungen zeigt, die in der Lage sind, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden; und

**[0013] Fig.** 7 ein Flussdiagramm eines Verfahrens zum Bereitstellen eines pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals basierend auf einer kaskadierten Phasenmodulation in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen ist.

**[0014]** Es wird verständlich, dass aufgrund von Einfachheit und/oder Klarheit der Darstellung, in den Figuren dargestellte Elemente nicht notwendigerweise maßstäblich gezeichnet sind. Die Dimensionen von einigen der Elemente können zum Beispiel in Bezug auf andere Elemente für Klarheitszwecke übertrieben sein. Ferner wurden, falls es als angemessen erachtet wurde, Bezugszeichen unter den Figuren wiederholt, um entsprechende und/oder analoge Elemente anzuzeigen.

#### **DETAILLIERTE BESCHREIBUNG**

**[0015]** In der folgenden detaillierten Beschreibung werden zahlreiche spezifische Details dargelegt, um ein tiefgehendes Verständnis des beanspruchten Gegenstandes bereitzustellen. Jedoch wird von dem Fachmann verstanden, dass der beanspruchte Gegenstand ohne diese spezifischen Details ausgeführt werden kann. In anderen Fällen wurden wohlbekannte Methoden, Verfahren, Komponenten und/ oder Schaltkreise nicht detailliert beschrieben.

[0016] In der folgenden Beschreibung und/oder den Ansprüchen können die Begriffe gekoppelt und/oder verbunden zusammen mit ihren Ableitungen verwendet werden. In bestimmten Ausführungsformen kann verbunden verwendet werden, um anzuzeigen, dass zwei oder mehr Elemente in einem direkten physikalischen und/oder elektrischen Kontakt miteinander stehen. Gekoppelt kann bedeuten, dass zwei oder

mehr Elemente in einem direkten physikalischen und/ oder elektrischen Kontakt stehen. Jedoch kann gekoppelt ebenfalls bedeuten, dass zwei oder mehr Elemente nicht in einem direkten Kontakt miteinander stehen, aber dennoch weiterhin kooperieren und/oder miteinander interagieren können. "Gekoppelt" kann zum Beispiel bedeuten, dass zwei oder mehr Elemente einander nicht kontaktieren, aber indirekt über andere Elemente oder Zwischenelemente miteinander zusammenhängen. Schließlich können die Begriffe "auf", "darüberliegend" und "über" in der folgenden Beschreibung und den Ansprüchen verwendet werden. "Auf", "darüberliegend" und "über" können verwendet werden, um anzuzeigen, dass zwei oder mehr Elemente in einem direkten physikalischen Kontakt miteinander stehen. Jedoch kann "über" ebenfalls bedeuten, dass zwei oder mehr Elemente nicht in einem direkten Kontakt miteinander stehen. "Über" kann zum Beispiel bedeuten, dass ein Element oberhalb eines anderen Elements ist, die jedoch einander nicht kontaktieren, und kann ein anderes Element oder Elemente zwischen den zwei Elementen haben. Ferner kann der Begriff "und/ oder" "und" bedeuten, er kann "oder" bedeuten, er kann "exklusives Oder" bedeuten, er kann "genau ein" bedeuten, er kann "einige, aber nicht alle" bedeuten, er kann "kein" bedeuten und/oder er kann "beide" bedeuten, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In der folgenden Beschreibung und/oder den Ansprüchen können die Begriffe "umfassen" und "aufweisen" zusammen mit ihren Ableitungen verwendet werden und sind als Synonyme füreinander bestimmt.

[0017] Nun bezugnehmend auf Fig. 1 wird ein Blockdiagramm eines drahtlosen Netzes diskutiert, das in der Lage ist, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann jedes aus einem oder mehreren von einer Basisstation 114, einer Subscriber-Station 116, einer Basisstation 122 und/oder einer WiMAX-Verbraucherraumausrüstung (Customer Premises Equipment, CPE) 122 einen Sender 200 aus Fig. 2, einen Sender 300 aus Fig. 3 oder einen Sender 400 aus Fig. 4, weiter unten, verwenden, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Wie in Fig. 1 gezeigt, kann ein Netz 100 ein Netz eines Internetprotokoll(IP)-Typs sein, umfassend ein Netz eines Internet 110-Typs oder ähnliche, das in der Lage ist, einen mobilen drahtlosen Zugang und/oder ortsfesten drahtlosen Zugang zum Internet 110 zu unterstützen. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann das Netz 100 in Übereinstimmung mit einem Worldwide Interoperability for Microwave Access(WiMAX)-Standard oder zukünftigen Generationen von WiMAX sein und in einer bestimmten Ausführungsform kann es in Übereinstim-

mung mit einem Institute for Electrical und Electronics Engineers 802.16e-Standard (IEEE 802.16e) sein. In einer oder mehreren alternativen Ausführungsformen kann das Netz 100 in Übereinstimmung mit einem Third Generation Partnership Project Long Term Evolution (3GPP LTE) oder einem 3GPP2 Air Interface Evolution(3GPP2 AIE)-Standard sein. Allgemein kann das Netz 100 einen beliebigen Typ eines auf einem orthogonalen Frequenzmehrfachzugriff (orthogonal frequency division multiple access, OFDMA) basierten drahtlosen Netzes umfassen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Als ein Beispiel eines mobilen drahtlosen Zugriffs ist ein Access Service Network (ASN) 112 in der Lage, mit der Basisstation (BS) 114 zu koppeln, um eine drahtlose Kommunikation zwischen der Subscriber-Station (SS) 116 und dem Internet 110 bereitzustellen. Die Subscriber-Station 116 kann eine Vorrichtung eines mobilen Typs oder ein Informationsbehandlungssystem umfassen, das in der Lage ist, über das Netz 100 drahtlos zu kommunizieren, zum Beispiel ein Computer eines Notebook-Typs, ein Mobiltelefon, ein Personal Digital Assistant oder ähnliche. Das ASN 112 kann Profile implementieren, die in der Lage sind, die Abbildung von Netzfunktionen auf eine oder mehrere physikalische Entitäten im Netz 100 zu definieren. Die Basisstation 114 kann eine Funkausrüstung umfassen, um eine Radio-Frequenz(RF)-Kommunikation mit der Subscriber-Station 116 bereitzustellen, und kann zum Beispiel die Bitübertragungsschicht (physical layer, PHY) und Media Access Control(MAC) -Schicht-Ausrüstung in Übereinstimmung mit einem IEEE 802.16e-Typ-Standard umfassen. Die Basisstation 114 kann ferner eine IP-Rückwandplatine umfassen, um an das Internet 110 über das ASN 112 zu koppeln, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0018] Das Netz 100 kann ferner ein besuchtes Connectivity Service-Netz (CSN) 124 umfassen, das in der Lage ist, eine oder mehrere Netzfunktionen bereitzustellen, aufweisen, aber nicht beschränkt auf Proxy- und/oder Relay-Typ-Funktionen, zum Beispiel Authentifizierungs-, Autorisierungs- und Buchungs-(AAA)-Funktionen, Dynamic Host Configuration Protocol(DHCP)-Funktionen oder Domain Name Service-Steuerungen oder ähnliche, Domain-Gateways, wie zum Beispiel Public Switched Telephone Network(PSTN)-Gateways oder Internet-Telefonie(Voice over Internet Protocol, VOIP)-Gateways und/oder Internetprotokoll(IP)-Typ-Serverfunktionen oder ähnliche. Jedoch sind dies lediglich Beispiele der Typen von Funktionen, die in der Lage sind, von einem besuchten CSN oder einem Heim-CSN 126 bereitgestellt zu werden, und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist in dieser Hinsicht nicht beschränkt. Auf das besuchte CSN 124 kann Bezug genommen werden als ein besuchtes CSN in dem Fall, wenn zum Beispiel das besuchte CSN 124 nicht

Teil des regulären Service-Providers der Subscriber-Station 116 ist, wenn sich zum Beispiel die Subscriber-Station 116 von ihrem Heim-CSN, wie zum Beispiel das Heim-CSN 126, wegbewegt, oder wenn zum Beispiel das Netz 100 Teil des regulären Service-Providers der Subscriber-Station ist, wenn sich aber das Netz 100 an einem anderen Standort oder Zustand befinden kann, der nicht der Haupt- oder Heimstandort der Subscriber-Station 116 ist. In einer ortsfesten drahtlosen Anordnung kann sich die WiMAX-Typ-Vertraucherraumausrüstung (CPE) 122 Zuhause oder auf der Arbeitsstätte befinden, um einen Heim- oder Geschäftskundenbreitbandzugriff auf das Internet 110 über die Basisstation 120, das ASN 118 und das Heim-CSN 126 in einer Weise ähnlich zu einem Zugriff durch die Subscriber-Station 116 über die Basisstation 114, das ASN 112 und das besuchte CSN 124 bereitzustellen, wobei ein Unterschied darin liegt, dass die WiMAX-CPE 122 allgemein an einem stationären Standort angeordnet ist, obwohl sie zu einem unterschiedlichen Standort bewegt werden kann, wenn es benötigt ist, wohingegen die Subscriber-Station an einer oder mehreren Standorten verwendet werden kann, falls sich die Subscriber-Station 116 zum Beispiel innerhalb der Reichweite der Basisstation 114 befindet. In Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen kann ein Betriebsunterstützungssystem (operation support system, OSS) 128 ein Teil des Netzes 100 sein, um Verwaltungsfunktionen für das Netz 100 bereitzustellen und um Schnittstellen zwischen funktionalen Entitäten des Netzes 100 bereitzustellen. Das Netz 100 aus Fig. 1 ist lediglich ein Typ eines drahtlosen Netzes, der eine gewisse Anzahl der Komponenten des Netzes 100 zeigt, die in der Lage sind, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender zu verwenden, wie zum Beispiel den Sender 200 aus Fig. 2, den Sender 300 aus Fig. 3 oder den Sender 400 aus Fig. 4, weiter unten, und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist in dieser Hinsicht nicht beschränkt.

[0019] Das Netz 100, wie in Fig. 1 gezeigt, ist beispielsweise ein WiMAX-Netz, es sollte jedoch bemerkt werden, dass der Sender 200 aus Fig. 2, der Sender 300 aus Fig. 3 oder der Sender 400 aus Fig. 4, weiter unten, in anderen Typen von drahtlosen Netzen und/oder Anwendungen verwendet werden können, die eine orthogonale Frequenzmultiplex(orthogonal frequency division multiplexing, OF-DM)-Breitbandmodulation verwenden. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann zum Beispiel das Netz 100 alternativ ein Netz in Übereinstimmung mit einem Institute of Electrical and Electronics Engineers(IEEE)-Standard umfassen, wie zum Beispiel ein IEEE 802.11 a/b/g/n-Standard, ein IEEE 802.16 d/e-Standard, ein IEEE 802.20-Standard, ein IEEE 802.15-Standard, ein Ultra-Wide Band(UWB)-Standard, ein Third Generation Partnership Project Long

Term Evolution(3GPP-LTE)-Standard, ein Enhanced Data Rates for Global System for Mobile Communications (GSM) Evolution(EDGE)-Standard, ein Wideband Code Division Multiple Access(WCDMA)-Standard, ein Digital Video Broadcasting(DVB)-Standard oder ähnliche, und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist in dieser Hinsicht nicht beschränkt.

[0020] Nun bezugnehmend auf Fig. 2 wird ein Blockdiagramm eines auf einer Pulsbreitenpulspositionsmodulation (P3WM) basierten digitalen Senders in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen diskutiert. In einer oder mehreren Ausführungsformen umfasst der Sender 200 einen digitalen Sender mit höherer Effizienz, der zum Modulieren sowohl mit Amplituden als auch Phaseninformationen, wie zum Beispiel OFDM, geeignet ist. Der Sender 200 umfasst eine digitale Senderarchitektur, die eine parallele Pfadphasendekomposition eines allgemeinen amplituden- und phasenmodulierten Signals benutzt, die allgemein ebenfalls als eine Chereix-Typ-Architektur bezeichnet wird. Wie in Fig. 2 gezeigt, wird die Phasemodulation durch ein Paar von zeitvariablen Steuersignalen,  $\phi - \theta$  und  $\phi +$ θ, eingeführt, in Übereinstimmung mit dem Chereix-Original-Outphasing-Schema für die folgenden Gleichungen:

Gewünschtes RF-Signal:

$$y_o(t) = I(t) \cdot \cos(\omega t) + Q(t) \cdot \sin(\omega t)$$

Wiederhergestelltes RF-Signal:

$$y_0(t) = s_1(t) + s_2(t)$$

wobei die phasenmodulierten Zweikomponentensignale gegeben sind durch: konstante Amp Φ-M-Komponenten:

$$s_1(t) = A \cdot cos(\omega t + \phi + \theta)$$

$$s_2(t) = A \cdot cos(\omega t + \varphi - \theta)$$

**[0021]** Mit gewöhnlichen trigonometrischen Manipulationen kann gezeigt werden, dass:

$$\theta(t) = \cos^{-1}\left(\frac{\sqrt{I^2(t) + Q^2(t)}}{2A}\right)$$

$$\phi(t) = \tan^{-1} \left( \frac{Q(t)}{I(t)} \right)$$

[0022] In einer oder mehreren Ausführungsformen erzeugt eine Hochfrequenzquelle 210 lokale Oszillator(LO)-Signale, die an den Eingängen eines Phasenmodulators 212 und Phasenmodulators 214 bereitgestellt werden, um eine parallele Phasenmodulation der LO-Signale zu implementieren. Die Modu-

lation kann durch Anwendung des Steuersignals φ + θ am Phasenmodulator 212 in einem ersten Pfad und des Steuersignals  $\phi - \theta$  am Phasenmodulator 214 in einem zweiten Pfad erfolgen. In einer oder mehreren Ausführungsformen steuert φ die Phase des Signals und θ steuert die Amplitude des Signals, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Jeglicher Versatz zwischen den Pfaden kann digital durch Korrekturen der Steuersignale  $\phi - \theta$  und/oder  $\phi + \theta$  durch einen Prozessor (nicht gezeigt) auskalibriert werden. Die phasenmodulierten Ausgänge der Phasemodulatoren 212 und 214 können durch einen Kombinierer, wie zum Beispiel einen Pulsbreitenmodulation(PWM) -Wiederhersteller 216, kombiniert werden, um ein pulspositions- und pulsbreitenmoduliertes Signal an einem Leistungsverstärker (PA) 218 zum Verstärken und Übertragen als ein OFDM-Signal bereitzustellen. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann der Ausgang des Wiederherstellers 216 ein differentielles Signal umfassen und der Leistungsverstärker 218 kann einen Differentialverstärker umfassen. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann der Leistungsverstärker 218 einen oder mehrere geschaltete Verstärker umfassen, die an eine Antenne 222 durch ein Impedanzanpassungsnetz (Anpasser) 220 gekoppelt sind, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt

[0023] In einer oder mehreren Ausführungsformen kann der Wiederhersteller unter Verwendung eines oder mehrerer logischer Gatter, wie zum Beispiel ein exklusives OR(XOR)-Gatter, und eines oder mehrerer Digital-zu-Analog-Konverter (DACs) implementiert sein. Ein oder mehrere der Phasemodulatoren 212 und 214 können unter Verwendung eines beliebigen aus einem oder mehreren der Folgenden implementiert sein, sind jedoch nicht beschränkt auf eine offene Regelkreisverzögerungsleitung, eine geschlossene Regelkreisverzögerungsleitung und einen verzögerungsverriegelten Regelkreis (delay locked loop, DLL), einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, der durch einen Digital-zu-Analog-Konverter gesteuert wird, eine Verzögerungsleitung mit einer Sigma-Delta-Phasenauswahl in einem offenen Regelkreis oder in einem verzögerungsverriegelten Regelkreis eingebettet, einen ganzzahl-n-phasenverriegelten Regelkreis (phase-locked loop, PLL), einen bruchteil-n-phasenverriegelten Regelkreis, einen versatzregelkreis-phasenverriegelten Regelkreis, einen referenzmodulierten phasenverriegelten Regelkreis und/oder durch direkte digitale Synthese. Jedoch sind dies lediglich beispielhafte Implementierungen der Phasenmodulatoren 212 und 214 und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist in dieser Hinsicht nicht beschränkt.

[0024] Nun bezugnehmend auf Fig. 3 wird ein Blockdiagramm eines auf einer kaskadierten Pulsbreiten-

und Pulspositionsmodulation basierten digitalen Senders in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen diskutiert. Der Sender 300 aus Fig. 3 ist ähnlich zu dem Sender 200 aus Fig. 2, jedoch sind die Phasenmodulatoren 212 und 214 in einer kaskadierten Anordnung in Fig. 3 im Gegensatz zu der in Fig. 2 gezeigten parallelen Anordnung angeordnet. Als ein Ergebnis werden die Steuersignale, die auf die Phasenmodulatoren 212 und 214 angewendet werden, in eine unterschiedliche Dekomposition transformiert, um die gewünschten phasenmodulierten Ausgangssignale zu erreichen. Somit können in einer oder mehreren Ausführungsformen die Steuersignale basierend auf  $\phi$  und  $\theta$  von den obigen Gleichungen für die parallele Anordnung in eine kaskadierte Anordnung wie folgt transformiert werden:

 $\alpha = \phi - \theta$ 

 $\beta = 2\theta$ 

[0025] Wie in Fig. 3 gezeigt, kann ein Steuersignal α an den ersten kaskadierten Phasenmodulator, der der Phasenmodulator 212 ist, bereitgestellt werden und ein Steuersignal β kann an den zweiten kaskadierten Phasenmodulator, der der Phasenmodulator 214 ist, bereitgestellt werden. In einer solchen kaskadierten Anordnung der Phasenmodulatoren wird der Ausgang des Phasenmodulators 212 an dem Eingangsphasenmodulator 214 bereitgestellt. Die Ausgänge der Phasenmodulatoren 212 und 214 werden beide an den Eingängen des Wiederherstellers 216 bereitgestellt, der in Fig. 3 mit Differentialeingängen und -Ausgängen gezeigt ist. Durch Neu-Definieren der Winkel des Steuersignals für den Transmitter 300 aus Fig. 3 ist der PWM-Wiederhersteller 216 in der Lage, einen pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Ausgang zum Übertragen als ein OFDM-Signal zu erzeugen. In einer oder mehreren Ausführungsformen wird 20 zu einem Pfad addiert und  $\phi - \theta$  wird zu dem anderen Pfad addiert. In einer oder mehreren alternativen Ausführungsformen wird ein gemeinsamer Modulator für φ verwendet und +θ kann zu einem Pfad addiert werden und -θ kann zu dem anderen Pfad addiert werden, dem φ-Modulator folgend. Der Sender 300 aus Fig. 3 kann aufgefasst werden als in einem offenen Regelkreis-Modus operierend, da es dort keine Feedback-Steuerung der Ausgangsleistung von dem Ausgang des einen oder der mehreren Leistungsverstärker 218 gibt, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0026] Nun bezugnehmend auf Fig. 4 wird ein Blockdiagramm eines auf einer kaskadierten Phasenpulsbreitenpulspositionsmodulation basierten digitalen Senders mit einer geschlossenen Regelkreis-Leistungssteuerung in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen diskutiert. In einer oder mehreren Ausführungsformen ist der Sen-

der 400 im wesentlichen derselbe wie der Sender 300 aus Fig. 3 mit dem Zusatz einer geschlossenen Regelkreis-Leistungssteuerungs-Feedback-Anordnung. Wie in Fig. 4 gezeigt, empfängt der Phasenmodulator 212 ein Steuersignal α und ein Phasenmodulator empfangt ein Steuersignal β durch den Feedback-Regelkreis. Der Ausgang des Abgleichnetzes 200 wird zum Phasenmodulator 214 durch einen Hüllkurvendetektor 410, der die Modulationsamplitude detektiert, und einen Controller 412 zurückgeführt, der in der Lage ist, ein Steuersignal an dem Phasenmodulator 214 in Kombination mit dem Eingangssignal β durch ein Addierelement 414 bereitzustellen. In einer solchen Anordnung kann der Controller 412 die aktuelle Hüllkurve des Ausgangssignals des Senders 400 überwachen und die Hüllkurve des Ausgangssignals mit der Hüllkurve eines gewünschten Ausgangssignals vergleichen. In dem Fall, dass dort ein Unterschied vorliegt und eine Korrektur des Ausgangssignals benötigt wird, modifiziert der Controller 412 das Steuersignal, das an dem Modulator 214 bereitgestellt wird, bis das Ausgangssignal mit dem gewünschten Ausgangssignal übereinstimmt oder ausreichend übereinstimmt. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann der Phasenmodulator 214 eine spannungsgesteuerte Verzögerungsleitung (voltagecontrolled delay line, VCDL) umfassen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0027] Nun bezugnehmend auf Fig. 5, ein Blockdiagramm eines Informationsbehandlungssystems, das in der Lage ist, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden. Ein Informationsbehandlungssystem 500 aus Fig. 5 kann eine oder mehrere aus jedem der Netzelemente des Netzes 100, wie in Fig. 1 gezeigt und mit Bezug darauf beschrieben, greifbar verkörpern. Das Informationsbehandlungssystem 500 kann zum Beispiel die Hardware der Basisstation 114 und/oder der Subscriber-Station 116 mit mehr oder weniger Komponenten abhängig von den Hardware-Spezifikationen des bestimmten Vorrichtungs- oder Netzelements darstellen. Obwohl das Informationsbehandlungssystem 500 ein Beispiel von verschiedenen Typen von Rechenplattformen darstellt, kann das Informationsbehandlungssystem 500 mehr oder weniger Elemente und/oder unterschiedliche Anordnungen von Elementen, als in Fig. 5 gezeigt, aufweisen und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist in dieser Hinsicht nicht beschränkt.

[0028] Das Informationsbehandlungssystem 500 kann einen oder mehrere Prozessoren umfassen, wie zum Beispiel einen Prozessor 510 und/oder einen Prozessor 512, die einen oder mehrere Verarbeitungskerne umfassen können. Einer oder mehrere aus dem Prozessor 510 und/oder dem Prozessor

512 kann an einen oder mehrere Speicher 516 und/ oder 518 über eine Speicher-Bridge 514 koppeln, die extern zu den Prozessoren 510 und/oder 512 angeordnet sein können oder alternativ zumindest teilweise innerhalb eines oder mehrerer der Prozessoren 510 und/oder 512 angeordnet sein können. Der Speicher 516 und/oder der Speicher 518 kann verschiedene Typen von halbleiterbasierten Speicher umfassen, zum Beispiel Speicher eines flüchtigen Typs und/oder Speicher eines nicht-flüchtigen Typs. Die Speicher-Bridge 514 kann an ein Grafiksystem 520 koppeln, um eine Display-Vorrichtung (nicht gezeigt) zu treiben, die an das Informationsbehandlungssystem 500 gekoppelt ist.

[0029] Das Informationsbehandlungssystem 500 kann ferner eine Eingabe/Ausgabe(I/O)-Bridge 522 umfassen, um an verschiedene Typen von I/O-Systemen zu koppeln. Das I/O-System 524 kann zum Beispiel ein System eines Universal Serial Bus(USB)-Typs, ein System eines IEEE 1394-Typs oder ähnliche umfassen, um eine oder mehrere Peripherievorrichtungen an das Informationsbehandlungssystem 500 zu koppeln. Das Bussystem 526 kann ein oder mehrere Bussysteme umfassen, wie zum Beispiel einen Bus eines Peripheral Component Interconnect (PCI)Express-Typs oder ähnliche, um eine oder mehrere Peripherievorrichtungen mit dem Informationsbehandlungssystem 500 zu verbinden. Ein Festplattenlaufwerk(HDD)-Controller-System 528 kann ein oder mehrere Festplattenlaufwerke oder ähnliche an das Informationsbehandlungssytem koppeln, zum Beispiel Laufwerke eines Serial ATA-Typs oder ähnliche, oder alternativ ein halbleiterbasiertes Laufwerk, das Flash-Speicher, Phasenänderung und/ oder Speicher eines Chalcogenid-Typs oder ähnliche umfasst. Ein Switch 530 kann verwendet werden, um eine oder mehrere geschaltete Vorrichtungen an die I/O-Bridge 522 zu koppeln, zum Beispiel Vorrichtungen eines Gigabit Ethernet-Typs oder ähnliche. Ferner kann das Informationsbehandlungssystem 500, wie in Fig. 5 gezeigt, einen Radio-Frequenz (RF)-Block **532** aufweisen, der RF-Schaltkreise und Vorrichtungen umfasst zur drahtlosen Kommunikation mit anderen drahtlosen Kommunikationsvorrichtungen und/oder durch drahtlose Netze, wie zum Beispiel das Netz 100 aus Fig. 1, in dem das Informationsbehandlungssystem 500 zum Beispiel die Basisstation 114 und/oder die Subscriber-Station 116 verkörpert, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstands in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann der RF-Block 532 den Sender 200 aus Fig. 2, den Sender 300 aus Fig. 3 und den Sender 400 aus Fig. 4 zumindest teilweise umfassen. Ferner können zumindest einige Teile des Senders 200, des Senders 300 oder des Senders 400 durch den Prozessor 510 implementiert sein, zum Beispiel die digitalen Funktionen des Senders 200, die ein Verarbeiten der Basisband- und/oder Quadratursignale aufweisen können,

obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0030] Nun bezugnehmend auf Fig. 6, wird ein Blockdiagramm eines drahtlosen lokalen- oder Zellennetzkommunikationssystems diskutiert, das eine oder mehrere Netzvorrichtungen zeigt, die in der Lage sind, einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen zu verwenden. In dem in Fig. 6 gezeigten Kommunikationssystem 600 kann eine Mobileinheit 610 einen drahtlosen Transceiver 612 aufweisen, um an eine Antenne 618 und an einen Prozessor 614 zu koppeln, um Basisbandund Media Access Control(MAC)-Verarbeitungsfunktionen bereitzustellen. Der Transceiver 612 kann den Sender 200 aus Fig. 2, den Sender 300 aus Fig. 3 oder den Sender 400 aus Fig. 4 aufweisen. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann die Mobileinheit 610 ein Mobiltelefon oder ein Informationsbehandlungssystem sein, wie zum Beispiel ein mobiler Personalcomputer oder ein Personal Digital Assistant oder ähnliche, das ein Mobiltelefonkommunikationsmodul einschließt, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In einer Ausführungsform kann der Prozessor 614 einen einzelnen Prozessor umfassen oder kann alternativ einen Basisbandprozessor und einen Anwendungsprozessor umfassen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Der Prozessor 614 kann an einen Speicher 616 koppeln, der einen flüchtigen Speicher aufweisen kann, wie zum Beispiel eine Dynamic Random-Access Memory (DRAM), nicht-flüchtigen Speicher, wie zum Beispiel Flash-Memory, oder der alternativ andere Typen von Storage aufweisen kann, wie zum Beispiel ein Festplattenlaufwerk, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Einige Abschnitte oder der gesamte Speicher 616 kann auf demselben integrierten Schaltkreis wie der Prozessor 614 enthalten sein oder alternativ können einige Abschnitte oder der gesamte Speicher 616 auf einem integrierten Schaltkreis oder einem anderen Medium angeordnet sein, zum Beispiel einem Festplattenlaufwerk, das zu dem integrierten Schaltkreis des Prozessors 614 extern angeordnet ist, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0031] Die Mobileinheit 610 kann mit einem Access-Point 622 über eine drahtlose Kommunikationsleitung 632 kommunizieren, wobei der Access-Point 622 mindestens eine Antenne 620, einen Transceiver 624, einen Prozessor 626 und einen Speicher 628 aufweisen kann. In einer Ausführungsform kann der Access-Point 622 eine Basisstation eines Mobiltelefonnetzes sein und in einer alternativen Ausführungsform kann der Access-Point 622 ein Access-

Point oder drahtloser Router eines drahtlosen lokalen oder persönlichen Datennetzes (local or personal area network) sein, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In einer alternativen Ausführungsform können der Access-Point 622 und optional die Mobileinheit 610 zwei oder mehr Antennen aufweisen, um zum Beispiel ein Raumvielfachzugriff(Spatial Division Multiple Access, SDMA)-System oder ein Multiple Input, Multiple Output(MIMO)-System bereitzustellen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Der Access-Point 622 kann mit einem Netz 630 koppeln, so dass die Mobileinheit 610 mit dem Netz 630 kommunizieren kann, das Vorrichtungen aufweist, die an das Netz 630 gekoppelt sind, durch Kommunizieren mit dem Access-Point 622 über die drahtlose Kommunikationsleitung 632. Das Netz 630 kann ein öffentliches Netz aufweisen, wie zum Beispiel ein Telefonnetz oder das Internet, oder das Netz 630 kann alternativ ein privates Netz, wie zum Beispiel ein Intranet, oder eine Kombination eines öffentlichen und eines privaten Netzes aufweisen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. Die Kommunikation zwischen der Mobileinheit 610 und dem Access-Point 622 kann über ein drahtloses lokales Datennetz (WLAN) implementiert sein, zum Beispiel ein Netz in Übereinstimmung mit einem Institute of Electrical and Electronics Engineers(IEEE)-Standard, wie zum Beispiel IEEE 802.11a, IEEE 802.11b, HiperLAN-II und so weiter, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In anderen Ausführungsformen kann die Kommunikation zwischen der Mobileinheit 610 und dem Access-Point 622 zumindest teilweise über ein Zellenkommunikationsnetz in Übereinstimmung mit einem Third Generation Partnership Project(3GPP oder 3G)-Standard implementiert sein, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann die Antenne 618 in einem drahtlosen Sensor, Netz oder einem Mesh-Netz verwendet werden, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0032] Nun bezugnehmend auf Fig. 7 wird ein Flussdiagramm eines Verfahrens zum Bereitstellen eines pulspositionspulsbreitenmodulierten Signals basierend auf einer kaskadierten Phasenmodulation in Übereinstimmung mit einer oder mehreren Ausführungsformen diskutiert. Obwohl Fig. 7 eine bestimmte Reihenfolge der Blöcke eines Verfahrens 700 zeigt, ist das Verfahren 700 nicht auf eine bestimmte Reihenfolge der Blöcke beschränkt und kann ferner mehr oder weniger Blöcke, als in Fig. 7 gezeigt, aufweisen. Ferner kann, obwohl das Verfahren 700 auf eine kaskadierte Phasenmodulation für einen digitalen Sender, wie zum Beispiel den Sender 300 aus Fig. 3 oder den Sender 400 aus Fig. 4, gerichtet ist,

eine andere Anzahl von Pfaden für die Phasenmodulation implementiert sein und der Umfang des beanspruchten Gegenstandes ist dieser Hinsicht nicht beschränkt.

[0033] Wie in Fig. 7 gezeigt, kann ein lokales Oszillator(LO)-Signal in Block 710 erzeugt werden und ein erster Phasenmodulator 212 kann mit den LO-Signal in Block 712 getrieben werden. Das LO-Signal kann in einem Block 714 mit einem ersten Steuersignal phasenmoduliert werden, um ein erstes phasenmoduliertes Signal zu erzeugen, wobei das erste Steuersignal aus Quadraturbasisbanddaten hergeleitet werden kann, die gesendet werden sollen. Das erste phasenmodulierte Signal kann in einem Block 716 selbst mit einem zweiten Steuersignal phasenmoduliert werden, um ein zweites phasenmoduliertes Signal zu erzeugen, wobei das zweite Steuersignal ebenfalls aus einem Quadraturbasisbanddatum abgeleitet werden kann, das gesendet werden soll. Das erste und das zweite phasenmodulierte Signal können in einem Block 718 kombiniert werden, zum Beispiel durch einen Pulsbreitenmodulation(PWM)-Wiederhersteller 216, um ein pulspositions- und pulsbreitenmoduliertes(P3WM)-Signal zu erzeugen, das gesendet werden soll. Das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Ausgangssignal kann in einem Block 720 gesendet werden, zum Beispiel über einen oder mehrere Schaltleistungsverstärker 218, die in einer oder mehreren Ausführungsformen Schaltverstärker umfassen können. In einer oder mehreren Ausführungsformen kann das gesendete Signal ein orthogonales Frequenzmultiplex(orthogonal frequency division multiplexing, OFDM)-Signal mit einer konstanten oder annähernd konstanten Amplitude umfassen, obwohl der Umfang des beanspruchten Gegenstandes in dieser Hinsicht nicht beschränkt ist.

[0034] Obwohl der beanspruchte Gegenstand mit einem gewissen Grad an Genauigkeit beschrieben worden ist, sollte erkannt werden, dass Elemente davon durch einen Fachmann geändert werden können, ohne von dem Geist und/oder Umfang des beanspruchten Gegenstandes abzuweichen. Es wird darauf vertraut, dass der Gegenstand, der einen auf einer kaskadierten Phasenpulspositions- und Pulsbreitenmodulation basierten digitalen Sender und/oder zahlreiche seiner begleitenden Betriebsmittel betrifft, durch die vorangehende Beschreibung verstanden wird und es ist klar, dass verschiedene Änderungen der Form, Konstruktion und/oder Anordnung der Komponenten davon gemacht werden können, ohne von dem Umfang und/oder dem Geist des beanspruchten Gegenstandes abzuweichen oder ohne all seine Materialvorteile aufzugeben, wobei die hier davor beschriebene Form lediglich eine beispielhafte Ausführungsform davon ist, und/oder ohne ferner wesentliche Anderungen daran zu leisten. Es ist die Absicht der Ansprüche solche Änderungen zu umspannen und/oder zu umfassen.

#### Patentansprüche

- 1. Vorrichtung, die folgendes umfasst: einen Frequenz-Synthesizer (210) zum Erzeugen eines lokalen Oszillatorsignals;
- einen ersten und einen zweiten Phasenmodulator (212, 214), die in einer kaskadierten Anordnung gekoppelt sind, zum Modulieren des lokalen Oszillatorsignals mit Steuersignalen, die aus Quadraturbasisbanddaten abgeleitet sind, die gesendet werden sollen, wobei der erste und der zweite Phasenmodulator (212, 214) in der Lage ist, phasenmodulierte Signale bereitzustellen; und
- einen Kombinierer (216) zum Kombinieren der phasenmodulierten Signale in ein pulspositions- und pulsbreitenmoduliertes Signal, das gesendet werden soll.
- 2. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, ein Signal umfasst, das durch ein oder mehrere der folgenden Modulationsschemas moduliert ist: orthogonaler Frequenzmultiplex (orthogonal frequency division multiplexing, OFDM), kontinuierliche Wellen(continuous wave, CW)-Modulation, Amplitudenverschiebungsumtastung(amplitude-shift keying, ASK)-Modulation, Phasenverschiebungsumtastung(phase-shift keying, PSK)-Modulation, Frequenzverschiebungsumtastung(frequencyshift keying, FSK)-Modulation, Quadraturamplitudenmodulation (QAM), kontinuierliche Phasenmodulation (CPM), Gittercode-Modulation (trellis code modulation, TCM) oder Kombinationen davon.
- 3. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, eine konstante oder annähernd konstante Amplitude hat.
- 4. Vorrichtung nach Anspruch 1, die ferner einen Leistungssteuerregelkreis zum Ändern eines Steuersignals an mindestens einen aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator (212, 214) basierend mindestens teilweise auf dem Signal, das gesendet werden soll, umfasst.
- 5. Vorrichtung nach Anspruch 1, die ferner einen Leistungssteuerregelkreis zum Ändern eines Steuersignals an mindestens einen aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator (212, 214) basierend mindestens teilweise auf dem Signal, das gesendet werden soll, umfasst, wobei der Leistungssteuerregelkreis einen Hüllkurvendetektor (410) zum Setzen eines Schwellwerts für ein Feedback-Signal und einen Controller umfasst, der an den Hüllkurvendetektor (410) gekoppelt ist, um das Steuersignal zu ändern.

- 6. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei mindestens ein oder mehrere aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator (212, 214) eine spannungsgesteuerte Verzögerungsleitung, einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, eine offene Regelkreisverzögerungsleitung, eine geschlossene Regelkreisverzögerungsleitung und einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, der durch einen Digital-zu-Analog-Konverter gesteuert ist, eine Verzögerungsleitung mit einer Sigma-Delta-Phasenauswahl in einem offenen Regelkreis oder eine Verzögerungsleitung mit einer Sigma-Delta-Phasenauswahl in einem offenen Regelkreis, die in einem verzögerungsverriegelten Regelkreis eingebettet ist, einen phasenverriegelten Regelkreis, einen ganzzahl-n-phasenverriegelten Regelkreis, einen bruchteil-n-phasenverriegelten Regelkreis, einen versatzregelkreis-phasenverriegelten Regelkreis, einen referenzmodulierten phasenverriegelten Regelkreis oder einen direkten digitalen Syntheseschaltkreis oder Kombinationen davon umfasst.
- 7. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei der erste und der zweite Phasenmodulator (212, 214) mit einer niedrigeren Frequenz als eine Phasenmodulation, die einen einzelnen Phasenmodulator involviert, arbeiten.
- 8. Vorrichtung nach Anspruch 1, die ferner einen oder mehrere Schaltleistungsverstärker (218) zum Verstärken des pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals, das gesendet werden soll, auf eine Leistungsebene, die zum Senden geeignet ist, umfasst.
- 9. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, das von dem Kombinierer (216) bereitgestellt ist, ein differentielles Signal umfasst.
- 10. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei der Kombinierer (216) einen Pulsbreitenmodulationskombinierer umfasst.
- 11. Vorrichtung nach Anspruch 1, wobei der Kombinierer (216) ein oder mehrere logische Gatter und einen oder mehrere Digital-zu-Analog-Konverter umfasst.
- 12. Verfahren, das folgende Schritte umfasst: Erzeugen (710) eines lokalen Oszillatorsignals; Modulieren (714) des lokalen Oszillatorsignals mit einem ersten Steuersignal, das aus Quadraturbasisbanddaten, die gesendet werden sollen, hergeleitet wird, um ein erstes phasenmoduliertes Signal zu ergeben;

Modulieren (716) des ersten phasenmodulierten Signals mit einem zweiten Steuersignal, das aus Quadraturbasisbanddaten, die gesendet werden sollen,

hergeleitet wird, um ein zweites phasenmoduliertes Signal zu ergeben; und

Kombinieren (718) des ersten phasenmodulierten Signals und des zweiten phasenmodulierten Signals in einem pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signal, das gesendet werden soll.

- 13. Verfahren nach Anspruch 12, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, ein Signal umfasst, das durch ein oder mehrere der folgenden Modulationsschemas moduliert wird: orthogonaler Frequenzmultiplex (orthogonal frequency division multiplexing, OFDM), kontinuierliche Wellen(continuous wave, CW)-Modulation, Amplitudenverschiebungsumtastung(amplitude-shift keying, ASK)-Modulation, Phasenverschiebungsumtastung(phase-shift keying, PSK)-Modulation, Frequenzverschiebungsumtastung(frequencyshift keying, FSK)-Modulation, Quadraturamplitudenmodulation (QAM), kontinuierliche Phasenmodulation (CPM), Gittercode-Modulation (trellis code modulation, TCM) oder Kombinationen davon.
- 14. Verfahren nach Anspruch 12, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, eine konstante oder annähernd konstante Amplitude hat.
- 15. Verfahren nach Anspruch 12, wobei das Modulieren (714, 716) des lokalen Oszillatorsignals oder des ersten phasenmodulierten Signals oder von Kombination davon mit einer niedrigeren Frequenz als eine Phasenmodulation, die einen einzelnen Modulationspfad involviert, stattfindet.
- 16. Verfahren nach Anspruch 12, das ferner ein Verstärken des pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals, das gesendet werden soll, auf eine Leistungsebene, die zum Senden geeignet ist, umfasst.
- 17. Verfahren nach Anspruch 12, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, ein differentielles Signal umfasst.
- 18. Verfahren nach Anspruch 12, wobei das Kombinieren (**718**) eine Pulsbreitenmodulation umfasst.
- 19. Verfahren nach Anspruch 12, das ferner folgende Schritte umfasst:

Vergleichen des pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals, das gesendet werden soll, mit einem gewünschten Ausgangssignal; und

falls eine Korrektur des pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals, das gesendet werden soll, benötigt wird, Korrigieren mindestens eines aus dem ersten Steuersignal oder dem zweiten Steuersignal oder von Kombinationen davon basierend mindestens teilweise auf dem Vergleichen. 20. Vorrichtung, die folgendes umfasst: einen Basisbandprozessor;

einen Transceiver, der an den Basisbandprozessor gekoppelt ist; und

eine Rundstrahlantenne, die an den Transceiver gekoppelt ist;

wobei der Transceiver folgendes umfasst:

einen Frequenz-Synthesizer (210) zum Erzeugen eines lokalen Oszillatorsignals;

einen ersten und einen zweiten Phasenmodulator (212, 214), die in einer kaskadierten Anordnung gekoppelt sind, zum Modulieren des lokalen Oszillatorsignals mit Steuersignalen, die aus Quadraturbasisbanddaten, die gesendet werden sollen, abgeleitet sind, wobei der erste und der zweite Phasenmodulator (212, 214) in der Lage sind, phasenmodulierte Signale bereitzustellen; und

einen Kombinierer (216) zum Kombinieren der phasenmodulierten Signale in ein pulspositions- und pulsbreitenmoduliertes Signal, das gesendet werden soll.

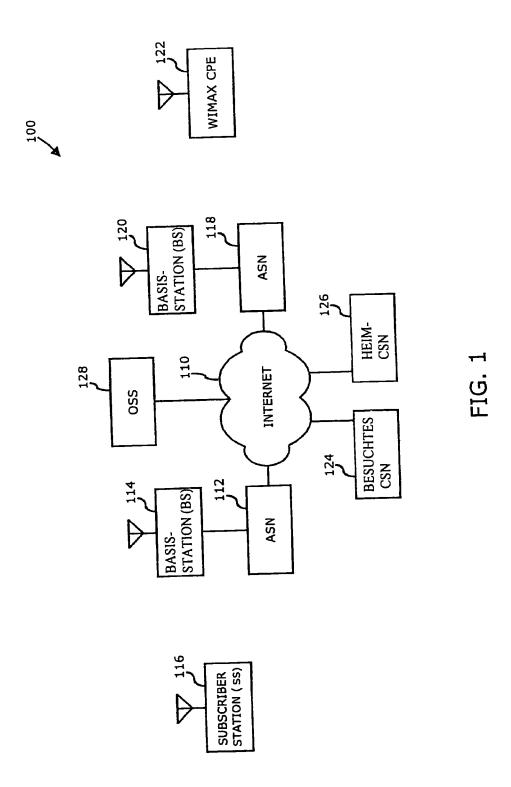
- 21. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, ein Signal umfasst, das mit einem oder mehreren der folgenden Modulationsschemas moduliert ist: orthogonaler Frequenzmultiplex (orthogonal frequency division multiplexing, OFDM), kontinuierliche Wellen(continuous wave, CW)-Modulation, Amplitudenverschiebungsumtastung(amplitude-shift keying, ASK)-Modulation, Phasenverschiebungsumtastung(phase-shift keying, PSK)-Modulation, Frequenzverschiebungsumtastung(frequencyshift keying, FSK)-Modulation, Quadraturamplitudenmodulation (QAM), kontinuierliche Phasenmodulation (CPM), Gittercode-Modulation (trellis code modulation, TCM) oder Kombinationen davon.
- 22. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, eine konstante oder annähernd konstante Amplitude hat.
- 23. Vorrichtung nach Anspruch 20, die ferner einen Leistungssteuerungsregelkreis zum Ändern eines Steuersignals an mindestens einen aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator basierend mindestens teilweise auf dem Signal, das gesendet werden soll, umfasst.
- 24. Vorrichtung nach Anspruch 20, die ferner einen Leistungssteuerungsregelkreis zum Ändern eines Steuersignals an mindestens einen aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator (212, 214) basierend mindestens teilweise auf dem Signal, das gesendet werden soll, umfasst, wobei der Leistungssteuerungsregelkreis einen Hüllkurvendetektor zum Messen der Modulationsamplitude als ein Feedback-Signal und einen Controller (412) umfasst, der an den

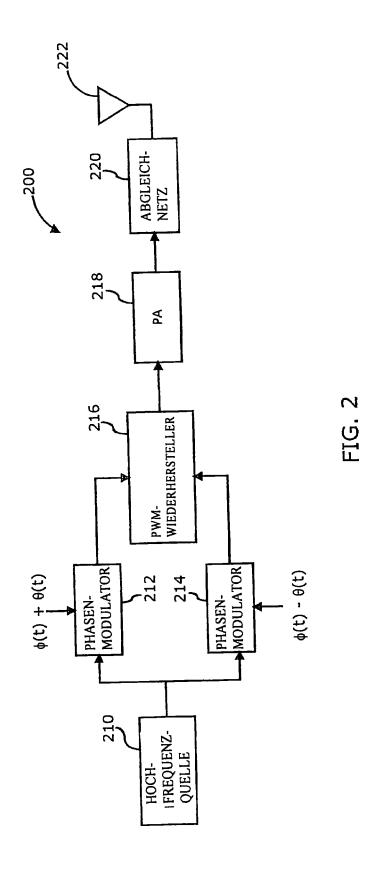
Hüllkurvendetektor (410) gekoppelt ist, um das Steuersignal zu ändern.

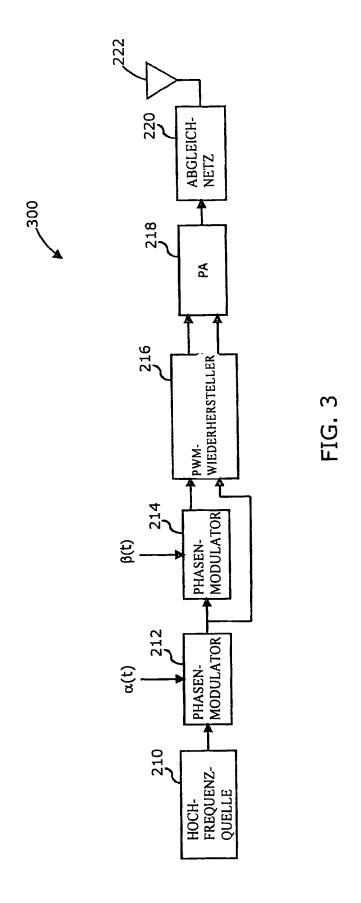
- 25. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei mindestens einer oder mehrere aus dem ersten und dem zweiten Phasenmodulator (212, 214) eine spannungsgesteuerte Verzögerungsleitung, einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, eine offene Regelkreisverzögerungsleitung, eine geschlossene Regelkreisverzögerungsleitung und einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, einen verzögerungsverriegelten Regelkreis, der durch einen Digital-zu-Analog-Konverter gesteuert wird, eine Verzögerungsleitung mit einer Sigma-Delta-Phasenauswahl in einem offenen Regelkreis oder eine Verzögerungsleitung mit einer Sigma-Delta-Phasenauswahl in einem offenen Regelkreis, die in einem verzögerungsverriegelten Regelkreis eingebettet ist, einen phasenverriegelten Regelkreis, einen ganzzahl-n-phasenverriegelten Regelkreis, einen bruchteil-n-phasenverriegelten Regelkreis, einen versatzregelkreis-phasenverriegelten Regelkreis, einen referenzmodulierten phasenverriegelten Regelkreis oder einen direkten digitalen Syntheseschaltkreis oder Kombinationen davon umfasst.
- 26. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei der erste und der zweite Phasenmodulator (212, 214) mit einer niedrigeren Frequenz als eine Phasenmodulation, die einen einzelnen Phasenmodulator involviert, arbeiten.
- 27. Verfahren nach Anspruch 20, die ferner einen oder mehrere Schaltleistungsverstärker zum Verstärken des pulspositions- und pulsbreitenmodulierten Signals, das gesendet werden soll, auf eine Leistungsebene, die zum Senden geeignet ist, umfasst.
- 28. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei das pulspositions- und pulsbreitenmodulierte Signal, das gesendet werden soll, das durch den Kombinierer (216) bereitgestellt ist, ein differentielles Signal umfasst.
- 29. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei der Kombinierer (**216**) einen Pulsbreitenmodulationskombinierer umfasst.
- 30. Vorrichtung nach Anspruch 20, wobei der Kombinierer (216) ein oder mehrere logische Gatter und einen oder mehrere Digital-zu-Analog-Konverter umfasst.

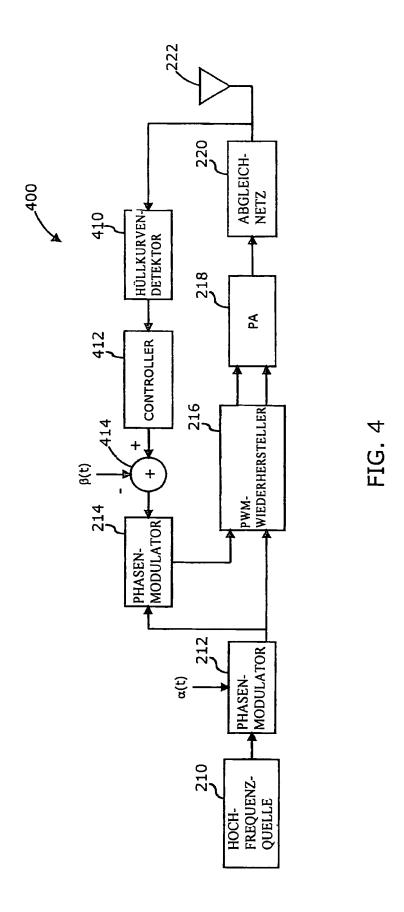
Es folgen 7 Seiten Zeichnungen

# Anhängende Zeichnungen









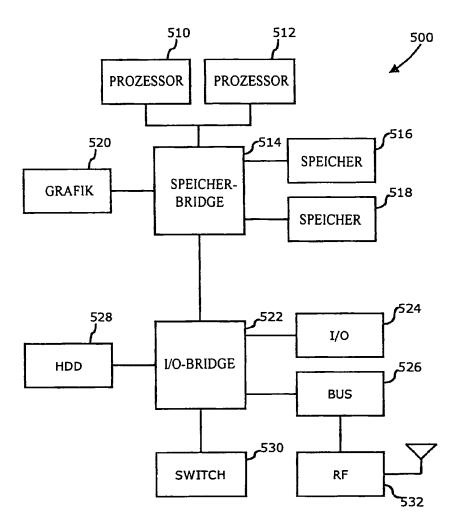
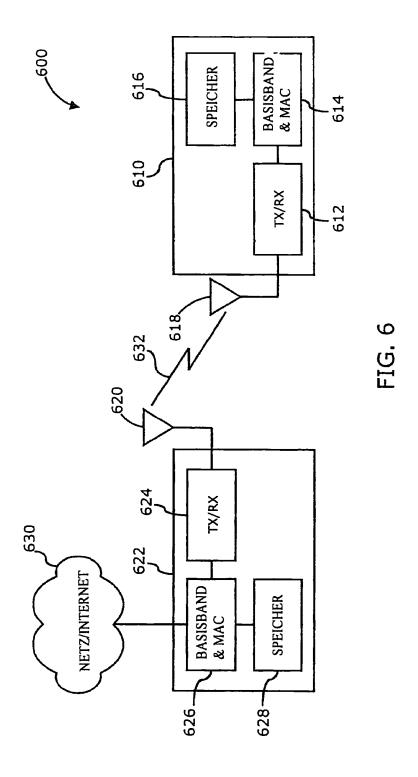


FIG. 5



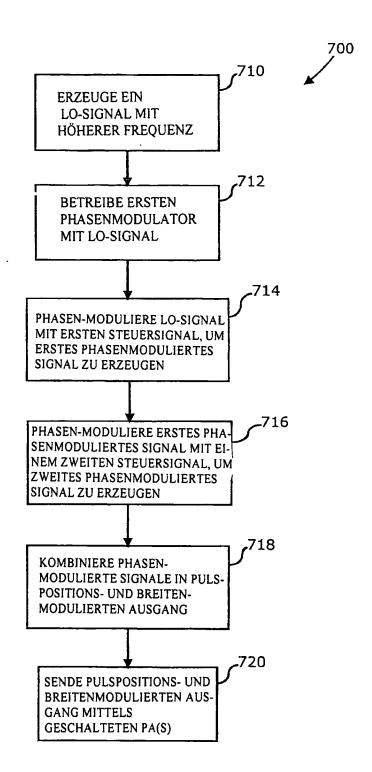


FIG. 7