

GENERATORUL FUNCȚIONAL ÎN BAZA DDS-ULUI RAPID AD9954

Eugeniu ARBUZARU, Alexandru COCETCOV, Vadim UNGUREAN, Serghei GRITCOV

Universitatea Tehnică a Moldovei

Abstract: In lucrarea data este analizata realizarea generatorului de frecvențe pe baza microcontroller-ului DDS AD9954, care permite obtinerea unui semnal de tip sinusoidal și dreptunghiular cu frecvența de lucru de la 0.1 Hz și până la 100MHz. În comparație cu generatoarele existente acesta nu cedează din precizia modificării frecvenței și amplitudinii, în lăimea diapazonului semnalului generat și în același timp este mult mai ieftin ca un analog al sau din fabrică.

Cuvinte cheie: structura DDS, frecvența de tact, registru de setari, diapazon de frecvența.

1. Introducere

La elaborarea și depanarea unumitor dispozitive electronice deseori intervine necesitatea unei surse diversificate de semnale. Cel mai întrebuită semnal este de tip sinusoidal. Dacă este necesară obținerea unei forme mai complicate a semnalului se poate efectua sumarea semnalului obținut din mai multe surse. Cea mai acceptabilă în acest caz metoda este utilizarea generatorului funcțional de frecvență la ieșirea căruia putem obține un semnal cu o formă mult mai complicată (dreptunghiulară sau triunghiulară) [1].

In prezent din ce în ce mai des aceste generatoare se realizează pe baza **structurilor DDS** (Direct Digital Synthesizer). Microcontroloarele moderne pe baza structurilor DDS permit efectuarea modulării semnalului de ieșire de tip amplitudinic, de frecvență și de fază [2].

Microcontroloarele pe baza structurilor DDS prezintă niste sintetizatoare de frecvență. Cele mai răspândite metode de sinteză a frecvențelor sunt următoarele:

- 1) sinteză analogică directă (Direct Analog Synthesis, sau DAS) pe baza structurii de mixare/filtrare/divizare cand frecvența de ieșire este obținută direct de la frecvența de referință prin functionarea operației de mixare, filtrare, divizare și înmulțire;
- 2) indirect – sinteză pe baza creării frecvenței de fază (Phase Locked Loop, sau PLL), cand frecvența de ieșire este obținută cu ajutorul unui generator suplimentar (deseori Voltage Controlled Oscillator sau VCO) care este acoperit de petalele autoreglării de fază;
- 3) sinteză digitală directă (Direct Digital Synthesis sau DDS), cand semnalul de ieșire se sintetizează prin metode digitale;
- 4) metoda hibridă ce prezintă o combinație de câteva metode enumerate mai sus.

Fiecare din aceste metode de sinteză au anumite avantaje și neajunsuri [3]. Pentru un generator funcțional de frecvență structura DDS este cea mai optimă. Semnalul generat de această structură se sintetizează cu o precizie nu mai joasă ca a altor generatoare. Frecvența, amplitudinea și fază semnalului pot fi modificate în orice moment de timp. DDS practice nu sunt afectate de driftul de temperatură.

Pentru realizarea generatorului funcțional pe baza structurii DDS este necesar doar de ales cip-ul corespunzător și să-i stabilim regimurile necesare de funcționare ce va fi examinat în acest capitol.

2. Realizarea generatorului

In prezent firma Analog Devices de rand cu alte firme își produce propria nomenclatura DDS care se diferențiază una de alta după gradul codului de frecvență, gradul codului sinusoidal, frecvența de tact și o serie de alte caracteristici (tab. 1).

Tabelul 1. DDS-urile firmei Analog Devices.

| Denumirea Cip-ului | Frecventa de intrare | Setarile interfetei | Puterea consumata | Iout max mA | U out max V | Pretul \$ |
|--------------------|----------------------|---------------------|-------------------|-------------|-------------|-----------|
| AD9915 | 2,5 ГГц | paralel | 2,5W | 20 | 0,5 | 152 |
| AD9957 | 1 ГГц | serie | 1 W | 20 | 0,5 | 38 |
| AD9954 | 400 МГц | serie | 220 mW | 10 | 2 | 33 |
| AD9835 | 50 МГц | serie | 200 mW | 4 | 1,35 | 12 |
| AD9833 | 25 МГц | serie | 28 mW | 3 | 0,65 | 10 |

In multe cazuri la depanarea aparatajului electronic (exceptie facand tehnica de calitate superioara) este necesar un generator ce sa functioneze in diapazonul de frecvenete pana la 50 MHz si cu pretul de pana la 100\$. Pe baza datelor din tabelul 1 cel mai optimal dupa toti parametrii pentru acest caz este cip-ul DDS AD9954.

Pentru a utiliza acest DDS in calitate de generator este necesar de cunoscut sistemul lui de setare si control. In calitatea sistemului de control se poate utiliza microcontrolorul ATMega8. In acest caz exemplul realizarii generatorului va arata astfel (fig. 1):

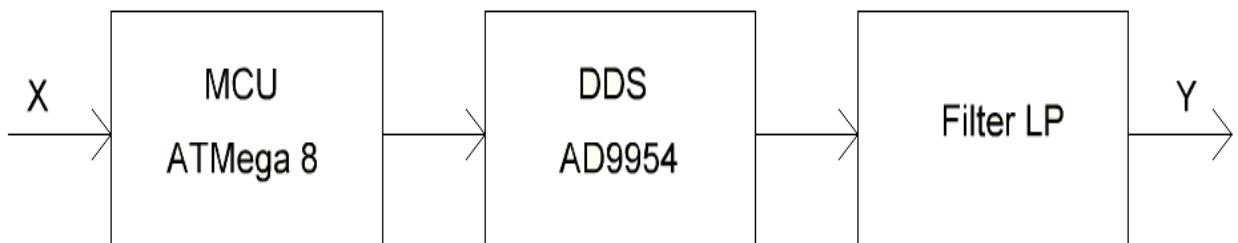


Figura 1. Schema tipica de realizare a generatorului functional pe baza structurii DDS.

In fig. 1 *Filter LP* reprezinta un filtru trece jos care este necesar pentru reducerea zgomotelor care survin la reconectarile structurii DDS la frecveneta generatorului de referinta (400 MHz). Valoarea X – butoanele cu ajutorul carora se seteaza regimul de lucru. Valoarea Y – semnalul de iesire.

In rezultatul proiectarii acestui dispozitiv in sistemul Altium+SolidWorks a fost obtinut cablajul imprimat care este prezentat in forma asamblata in fig. 2.

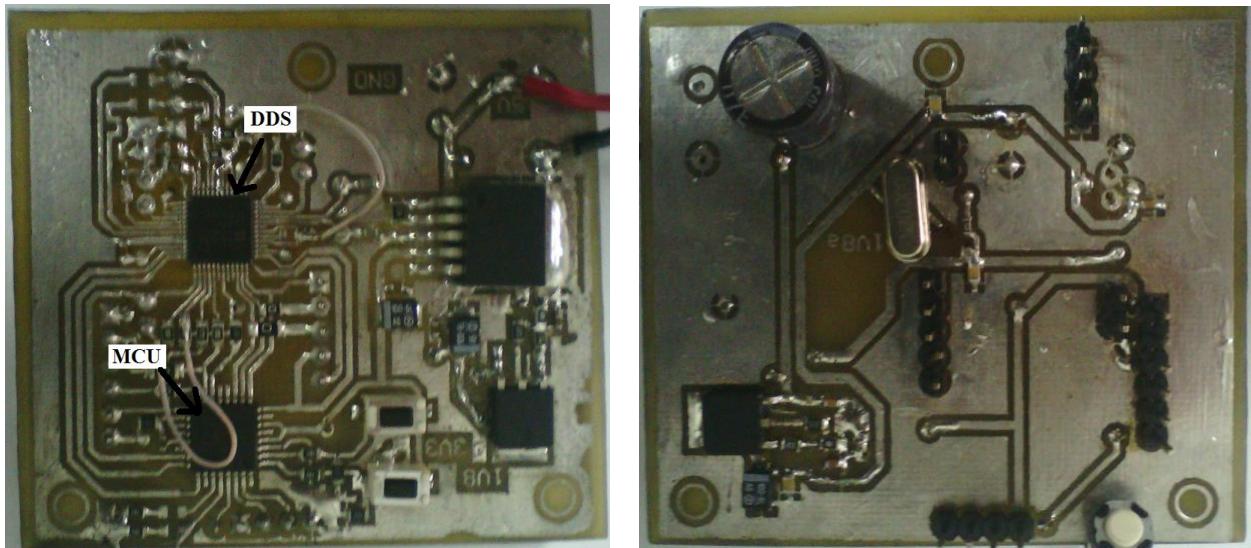


Figura 2. Placheta generatorului proiectat.

Pentru a obtine la iesirea generatorului un semnal sinusoidal este necesar de realizat un proiect pe microcontrolorul ATMega 8. Algoritmul de functionare acestui Microcontrolor este redat in fig. 3.

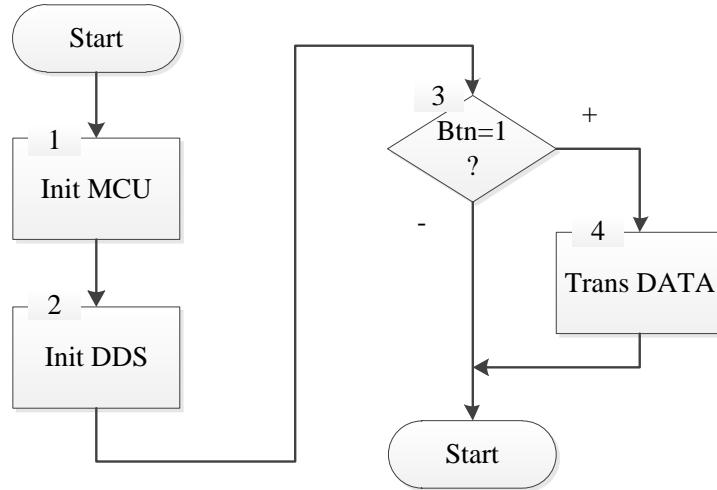


Figura 3. Transmiterea pachetului de setari a regimului de lucru a structurii DDS.

La parvenirea curentului în dispozitiv microcontrolorul indeplinește initializarea proprie (blocul 1). Dupa care, se indeplinește initializarea structurii DDS prin interfața SPI (Blocul nr. 2 la care inspre ieșirea generatorului trebuie să apara un semnal sinusoidal. Dacă utilizatorul va apăsa pe butoanele măsurării frecvenței sau a amplitudinii semnalului (Blocul Nr. 3) atunci prin magistrala SPI vor fi transmise datele corespunzătoare spre structura DDS (Blocul Nr. 4). La ieșirea frecvenței și amplitudinea frecvenței de ieșire trebuie să se modifice.

Pentru setarea structurii DDS este necesar ca prin interfața SPI să fie transmise în registrele de setare a microcontrolorului datele care identifică frecvența și amplitudinea semnalului sinusoidal de ieșire (este generat implicit), care a fost indicat în algoritmul de funcționare a microcontrolorului (fig. 3).

Codul programului ce indeplinește aceasta funcție este redat mai jos:

```

void Transm(int a, int b, int c, int d, int e)
{
    PORTB.2=0; // SS = 0           // permitem trasmisiunea datelor
    delay_us(5);
    PORTC.0=1;                   // transmitem un impuls spre linia IOSYNC
    delay_us(5);
    PORTC.0=0;
    delay_us(5);
    SPDR=a;                     // Incarcam 1-mul octet in registrul de date SPI
    while ((SPSR & 0x80)==0);   // asteptam finisarea trasmisiunii
    SPDR=b;                     // Incarcam 2-lea octet in registrul de date SPI
    while ((SPSR & 0x80)==0);   // asteptam finisarea trasmisiunii
    SPDR=c;                     // Incarcam 3-lea octet in registrul de date SPI
    while ((SPSR & 0x80)==0);   // asteptam finisarea trasmisiunii
    SPDR=d;                     // Incarcam 4-lea octet in registrul de date SPI
    while ((SPSR & 0x80)==0);   // asteptam finisarea trasmisiunii
    SPDR=e;                     // Incarcam 5-lea octet in registrul de date SPI
    while ((SPSR & 0x80)==0);   // asteptam finisarea trasmisiunii
    delay_us(5);
    PORTB.7=1;                   // Transmitem un impuls spre linia IO_Update
    delay_us(5);
    PORTB.7=0;
    delay_us(5);
    PORTB.2=1; // SS = 1          // Interzicem trasmisiunea datelor
} // necesitatea transmiterii impulsurilor spre IOSYNC si IO_Update va fi explicata mai jos

```

Exemplul transmiterii unui pachet este redat în fig. 4 (simularea transmiterii datelor este indeplinită în programul Proteus).

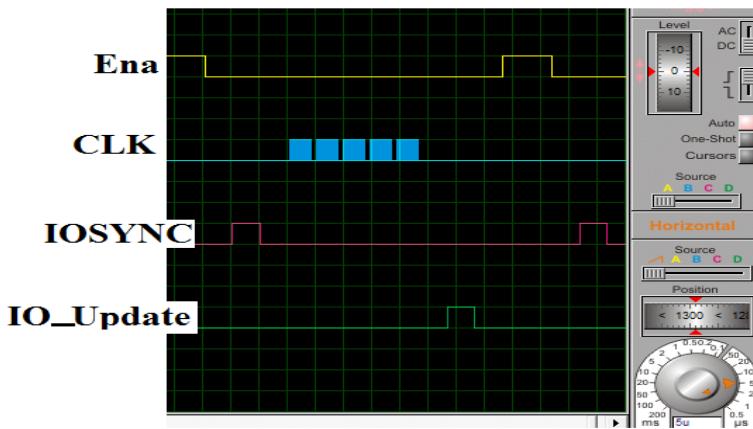


Figura 4. Transmittera setarilor in DDS.

Principiul incriminarii datelor in DDS este demonstrat in fig. 4. Modificarea nivelului logic in '0' spre iesirea Ena permite inscrierea datelor in DDS. Spre intrarea IOSYNC se transmite un impuls pentru resetarea interfetei SPI. In continuare pe linia MOSI se transmit datele (in figura 4 nu este indicat) cu tactarea simultana pe linia CLK. Lungimea pachetului de date este de 5 octeti, 1 octet pentru adresa si 4 octeti de date. La intrarea IO_Update se transmite un impuls pentru validarea parametrilor inscrisi.

La inscrierea datelor 0x0000A400 in celula 0x01 si a datelor 0xCCCCCCCC la iesire primim un semnal sinusoidal cu frecventa de 20 MHz (fig. 5).

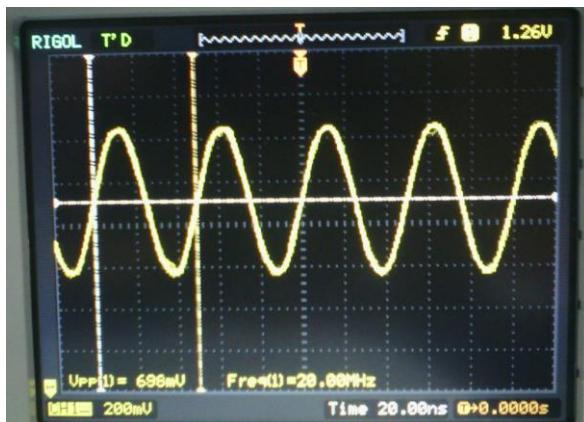


Figura 5. Transmiterea pachetului de setari in regimul de lucru DDS.

In fig. 5 este prezentata oscilograma semnalului de iesire DDS obtinut. Pe baza cip-ului DDS AD9954 putem obtine si alte forme de semnal si de asemenea de realizat modularea de faza, de amplitudine si de frecventa. Semnalul de forma dreptunghiulara il putem obtine cu ajutorul comparatorului incorporat.

Concluzii

In aceasta lucrare a fost examinat un exemplu de realizare a generatorului functional pa baza cip-ului DDS AD9954. In rezultat acest dispozitiv ne poate genera un semnal de forma sinusoidala intre hranile de frecventa de la 0.1 Hz pana la 100 MHz si o amplitudine de pana la 1V. In comparative cu generatoarele existente acest generator nu cedeaza in fata acestora in precizia masurarii frecventei si amplitudinii in latimea diapazonului semnalului generat dar in comparatie cu ele acesta este cu mult mai ieftin cu modelele analogice.

Bibliografie

1. В. П. Дьяконов. Генерация и генераторы сигналов, ДМК пресс, Москва, 2009, 384 с.
2. Vahkka J. Direct Digital Synthesizers: Theory, Design and Applications, Finland, Helsinki University of Technology, Espoo, 2000.
3. Шахтарин Б. И., Синтезаторы частот, Горячая линия - Телеком, Москва, 2007, 126 с.