SWR POWER METER F8KGL

Spécifications

8.0 V

F0EOS-F4BJH-05/04/21-Vauréal Amitié Radio

Table des matières

| 1-INTRODUCTION | 4 |
|--|----|
| 2-SPECIFICATIONS GENERALES | 5 |
| 2.1-Versions | 5 |
| 2.2-Architecture matérielle | 6 |
| 2.2.1-Ligne de mesure | 7 |
| 2.2.2-Calculateur | 7 |
| 2.2.3-Afficheur | |
| 3-SPECIFICATIONS MATERIELLES | 8 |
| 3.1-Schéma bloc général | 8 |
| 3.2-Technologie PCB | 10 |
| 3.3-Connecteurs | |
| 3.4-Interrupteur, bouton poussoir, connecteur d'alimentation | 11 |
| 3.5-Coupleur directif | |
| 3.5.1-Coupleur en ligne imprimée | 12 |
| 3.5.2-Coupleur en câble coaxial semi-rigide | 12 |
| 3.6-Détecteur HF | 13 |
| 3.6.1-Composants | 13 |
| 3.6.2-Schéma de principe | 13 |
| 3.7-AOP | 14 |
| 3.7.1-Composant AOP faible bruit | 14 |
| 3.7.2-Schéma de principe | 15 |
| 3.8-ADC | 15 |
| 3.8.1-Composant | |
| 3.8.2-Schéma de principe | 16 |
| 3.9-MCU | 17 |
| 3.9.1-Composant | 17 |
| 3.9.2-Schéma de principe | 18 |
| 3.9.3-Programmateur | 19 |
| 3.10-LCD | 19 |
| 3.10.1-LCD 2 lignes – 16 caractères – contrôleur Hitachi HD44780 | |
| 3.10.2-LCD 4 lignes – 16 caractères | 21 |
| 3.12-Régulateur d'alimentation | 21 |
| 4-SPECIFICATIONS LOGICIELLES | 23 |
| 4.1-Généralités | 23 |
| 4.1.1-Firmware | 23 |
| 4.1.2-Versions | 23 |
| 4.1.3-Conventions de nommage | 25 |
| 4.2- Synoptique | |
| 4.3-Spécifications des composants logiciels | 28 |
| 4.4-Compléments | |
| 4.4.1-Composant ADC | |
| 4.4.1.1-Initialisation ADC | 36 |
| 4.4.1.2-Lecture des valeurs ADC Fwd et REF | |
| 4.4.1.2.1-Lecture ADC FWD | 36 |
| 4.4.1.2.2-Lecture ADC REF | 37 |

| 4.4.2-Plan d'adressage I2C | 38 |
|--|----|
| 4.4.3-Log | |
| 4.4.4-Plan mémoire du code. | |
| 4.4.5-Plan mémoire EEP interne du PIC. | |
| 4.6-Programmateur | 41 |
| 4 5 1-PIC | |

1-INTRODUCTION

Afin d'optimiser la qualité de ses communications, l'OM cherche à rendre maximum le transfert de puissance entre l'antenne et l'émetteur (et vice et versa). Ce point de fonctionnement optimum est atteint lorsque les impédances entre l'antenne et l'émetteur sont « adaptées ». Alors, la puissance réfléchie est minimale (idéalement nulle), ou le « SWR » (ou ROS), pour « Standing Wave Ratio » (ou Rapport d'Onde Stationnaire) est proche de (idéalement égal à) 1.

Le « SWR Power Meter F8KGL » (ou Wattmètre/ROSmètre F8KGL) est un dispositif permettant de mesurer la puissance transmise à l'antenne, la puissance réfléchie, et le « SWR ». Il donne ainsi la mesure de la qualité de la chaîne de transmission TRX/Antenne.

Le « SWR Power Meter F8KGL » doit répondre aux besoins suivants :

- -mesurer une puissance de 1W à 500W, avec une précision de 10 %
- -mesurer une puissance dans les 3 bandes radioamateurs HF, VHF, UHF
- -être utilisable par une grande majorité des TRX radioamateurs (50 Ω)
- -être alimenté par une source extérieure en 13,8V, ou par un pack batterie 4x1,5V LR6
- -atténuer le moins possible le signal à transmettre (max 0,2dB)
- -afficher le résultat de la mesure sur un écran LCD (puissance en W, et le SWR sans unité)
- -être solide et robuste pour une utilisation en contest et /P
- -être vendable sous la forme de kit

Ces besoins ont été définis par l'état de l'art technique actuel. En particulier, la technologie moderne appelle l'utilisation de l'électronique numérique le plus souvent possible. C'est pourquoi, l'affichage sur un écran LCD a été choisi. De plus, l'utilisation de moyens informatiques, aussi simples et modestes soient-ils, est préconisé. C'est pourquoi, un microcontrôleur a été choisi pour faire l'interface entre la mesure et l'affichage.

Ce dispositif a été conçu par les OM du club radioamateur « Vauréal Amitié Radio », situé à Vauréal (95), sous l'indicatif F8KGL.

Le projet a été développé par André F0EOS, et Fabrice F4BJH. Portons également à l'attention du lecteur, que l'idée initiale vient de Pierre F1FDD.

Le tableau ci-dessous présente quelques solutions du commerce :

| | | ESSEI | surec | | | | | |
|-----------------------|-----------------------|---------------|----------------|-------------|----------|----------|-----------|----------|
| Caracteristique | DG -503 | RS-50 | sw 1 | 02 | | | | |
| caracteristique | | | | | | | | |
| Frequence | 1.6 a 60 125 a 525 | | 5 100-5 | 525 | | | | |
| Puissance | 200 | 120 +/-5 | 5% 120 +, | /-5% | | | | |
| Attenuation insertion | >0.1dB | 0,3 | <0.15 <0.25 | | | | | |
| Type fiche | so239 | N ou M | 1 N ou | ı J | | | | |
| Allimentation | 12v | 2 piles A | A 3.7 li | -on | | | | |
| tolerance | | | | | | | | |
| Prix | 115,83 € | 85,00 € | 51,30 |)€ | | | | |
| | | | | | | | | |
| | daiwa | | | | | | | |
| Caracteristique | cn 103 LN | cn 501 h | cn 501 h2 | cn501 vn | cn801hp | cn 901hp | cn901 hp3 | cn901vn |
| Frequence | 140-525 | 1.5-150 | 1.5-150 | 140-525 | 1.8-200 | 1.8-200 | 1.8-200 | 140-525 |
| Puissance | 200 | 1500 | 2000 | 200 | 2000 | 2000 | 3000 | 200 |
| Attenuation insertion | | | | | | | | |
| Type fiche | N | | | | PL | | | |
| Allimentation | | | | | | 12v | | |
| tolerance | 10% | + ou - 10% | | | | | | |
| Prix | 129,00 € | 99,00€ | 105,00 € | 105,00 € | 175,00 € | 146,00 € | 179,00 € | 126,00 € |

2-SPECIFICATIONS GENERALES

2.1-Versions

| Phase | Versions | Fonctionnalités développées et testées |
|-------------|----------|--|
| Prototype | V0.8 | Les spécifications en version V1.n s'appuieront sur les résultats des tests de la phase d'étude. Les fonctionnalités de calibration et de mesure seront développées sur cette version. Les tests, et leurs résultats seront consignés dans le document de tests. Le prototype a vocation a passé l'ensemble de la procédure de production : tests de fabrication, calibration, tests de mesure. Une campagne de test et de mesure de performances sera réalisée. |
| Production | V1.n | Version de production |
| Maintenance | V2.n | Version de maintenance |

La version V0.7 est une version de simulation sous gpsim.

La version V0.7 a les restrictions suivantes, et ne feront pas l'objet de corrections ou d'évolutions :

- la simulation ne tient pas compte du temps de conversion nécessaire à l'ADC
- la 1ère trame I2C du PIC vers ses esclaves provoquent un NACK
- la tension d'entrée de la simulation ne peut pas être mise à jour à la volée (il faut relancer la simulation)
- la tension en mV affichée sur le LCD est erronée
- la version V0.7 ne comporte pas de PCB

Elles seront corrigées pour les versions de firmware >0.8.

La version V0.8 est une version prototype pour le logiciel et le matériel.

La version V1.0 est la version de production.

La version V2.0 est la version de maintenance.

En tout, il faut donc prévoir 2 runs de fabrication de cartes :

- 1. « run proto » : il sera fondé sur la v0.8 du projet en petite série (quantité = 5 max). Il passera tous les tests de calibration et mesure de puissance
- 2. « run production » : il sera fondé sur la V1.n du projet en grande série.

2.2-Architecture matérielle

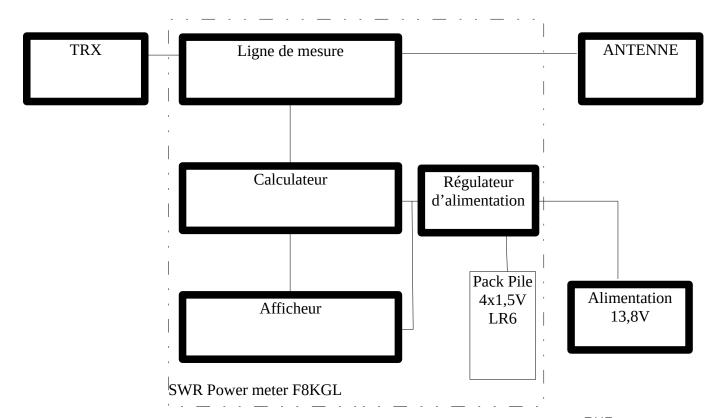


D'un point de vue fonctionnel, le « SWR Power Meter F8KGL » doit permettre :

- -de mesurer la puissance transmise de l'émetteur (TRX) vers la charge (Antenne)
- -de mesurer la puissance réfléchie par la charge.
- -de calculer le SWR à partir de la mesure de ces 2 puissances
- -d'afficher le résultat des ces 2 mesures en W, et le résultat du calcul du SWR.

Pour effectuer ces fonctionnalités, le « SWR Power Meter F8KGL » sera constitué de 4 dispositifs :

- -une ligne de mesure
- -un calculateur
- -un afficheur
- -un régulateur d'alimentation

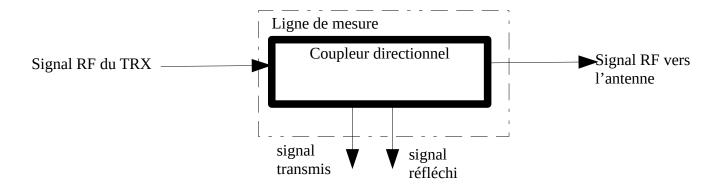


2.2.1-Ligne de mesure

Pour effectuer la fonctionnalités de mesure des puissances transmise et réfléchie, le « SWR Power meter F8KGL » devra être constitué d'un dispositif appelé « Ligne de mesure », permettant de :

-séparer le signal transmis du signal réfléchi

La ligne de mesure sera constitué de 1 dispositif standard de l'état de l'art : -coupleur directionnel



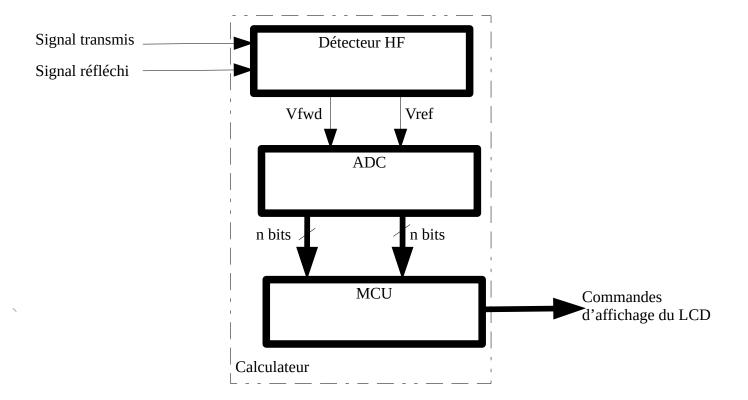
2.2.2-Calculateur

Pour effectuer la fonctionnalité d'affichage des puissances transmises et réfléchies, et de calcul du SWR, le « SWR Power Meter F8KGL » devra être constitué d'un dispositif appelé « Calculateur » permettant de :

- -pour chacun de ces 2 signaux transmis et réfléchi, fournir 2 tensions dont les valeurs sont liées à la puissance du signal transmis et réfléchi
- -mesurer une tension
- -calculer une puissance correspondant à la tension mesurée (avec une précision de 10%)
- -calculer le SWR à partir des puissances calculées
- -faire afficher le résultat sur un écran LCD

Le calculateur sera constitué de 3 dispositifs standards de l'état de l'art :

- -détecteur HF
- -Convertisseur analogique numérique (ou « ADC »)
- -unité de calcul informatique, intégrant sa propre mémoire (ou « MCU »)



Dans l'état de l'art technique actuel, les performances (pertes en ligne, facteur de couplage, ROS) sont variables d'une ligne de mesure à l'autre. Le SWR POWER METER devra donc également prévoir une fonction de calibration de la ligne de mesure, qui sera intégrée dans le calculateur.

Le calculateur devra également pouvoir satisfaire les besoins suivants :

- fonctionnalité de micro-wattmètre
- configurable jusqu'à 3 bandes de fréquences différentes et 3 calibres de puissances différents

2.2.3-Afficheur

L'afficheur du SWR POWER METER F8KGL est un dispositif d'affichage de la puissance transmise et réfléchie qui devra répondre aux contraintes suivantes :

- affichage convivial pour l'OM
- affichage direct, clair et précis pour l'OM (sans difficultés, ni besoin de conversion)

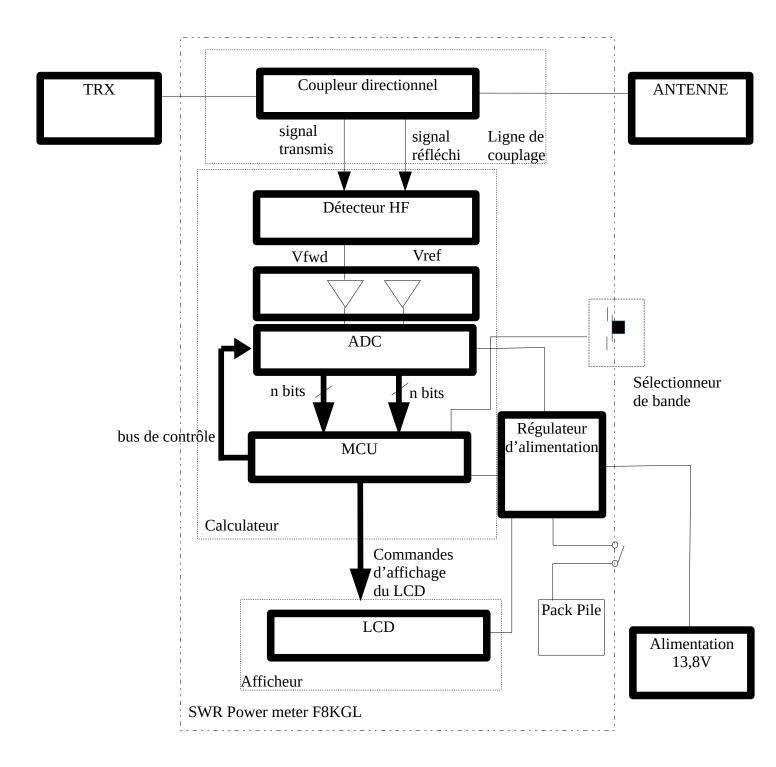
3-SPECIFICATIONS MATERIELLES

3.1-Schéma bloc général

Le matériel du SWR POWER METER F8KGL est composé de 3 blocs :

- un bloc « ligne de mesure », dont la fonction est séparer le signal transmis du signal réfléchi.
- un bloc « calculateur », dont la fonction est de mesurer la puissance tranmise et réfléchi, et de calculer le ROS

- un bloc « afficheur », dont la fonction est d'afficher le résultat de la mesure, et le résultat du calcul
- un bloc « alimentation », dont la fonction est de réguler la tension d'alimentation



Le bloc « ligne de couplage » est composé d'un module :

• un coupleur directif, dont la fonction est de séparer le signal transmis et le signal réfléchi du signal se propageant sur la ligne de transmission TRX-Antenne. Il donne sur ses 2 sorties, une fraction des signaux transmis et réfléchis.

Le bloc « calculateur » est composé de 4 modules :

- un module « détecteur HF », dont la fonction est de redresser le signal. Il donne en sortie une tension dont la valeur est reliée à la puissance du signal d'entrée.
- Un module « AOP », dont la fonction est d'amplifier le signal. Il donne en sortie une tension dont la valeur est la valeur de tension d'entrée augmenté de son gain.
- Un module « ADC », dont la fonction est de convertir le signal en une valeur numérique sur 12 bits.
- Un module « MCU », dont la fonction est d'exécuter un programme informatique.

Le bloc « Afficheur » est composé d'un module :

 LCD 2 lignes/16 caractères, ou un LCD 4 lignes/16 caractères. Le choix est laissé à l'utilisateur.

Le bloc « Alimentation » est composé d'un module :

• un régulateur d'alimentation, dont la fonction est de convertir l'alimentation générale (12V/ 13,8V ou pack pile 4x1,5V) en une tension régulée de 5V, faible bruit.

3.2-Technologie PCB

Tous les composants sont en CMS. Les composants passifs sont au format 1206 ou éventuellement 0805.

Le circuit imprimé sera en epoxy FR4, d'épaisseur 1,6mm, double face. La face du dessous sera exclusivement réservée au plan de masse.

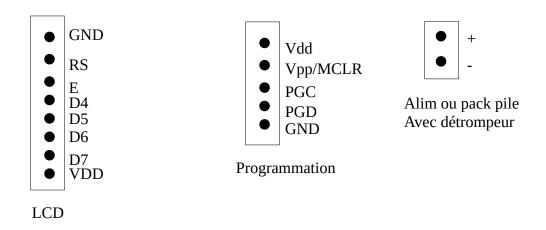
| Propriété | Valeur |
|-------------------------------------|---|
| Constante diélectrique | 4,70 max, 4,35 à 500 MHz, 4,34 à 1 GHz |
| Facteur de pertes | 0,02 à 1 MHz, 0,01 à 1 GHz |
| Rigidité diélectrique | 20 kV/mm |
| Résistivité de surface (min) | 2×10^{5} |
| Résistivité volumique (min) | 8×107 MΩ·cm |
| Épaisseur typique | 1,25 à 2,54 mm |
| Rigidité | 17 GPa |
| Coefficient de dilatation thermique | 11 ppm/K (dans la direction des fibres) |
| Coefficient de dilatation thermique | 15 ppm/K (dans la direction perpendiculaire aux fibres) |
| Conductivité thermique | 0,3 W⋅m ⁻¹ ⋅K ⁻¹ (dans la direction des fibres) |
| Capacité calorifique | 800 J·kg ⁻¹ ·K ⁻¹ |
| Densité | de 1,80 à 1,90 kg·L ⁻¹ |

(Source Wikipedia)

3.3-Connecteurs

| | | Sur PCB | |
|------------------------------------|-------------------------------|---------------------|------------|
| | | Fabricant | Référence |
| LCD | Header mâle 2,54mm – 8 points | AMP-TE connectivity | 5-826629-0 |
| Programmateur MCU | Header mâle 2,54mm – 5 points | AMP-TE connectivity | 5-826629-0 |
| Signal transmis et signal réfléchi | SMA à souder sur PCB | | |
| Alim 13,8V | 2 points avec détrompeur | Molex | 22-27-2021 |
| Pack pile 6V | 2 points avec détrompeur | Molex | 22-27-2021 |
| Interrupteur pour pack pile | Header mâle 2,54mm – 2 points | AMP-TE connectivity | 5-826629-0 |
| Bouton poussoir « bande » | Header mâle 2,54mm – 2 points | AMP-TE connectivity | 5-826629-0 |

Ces connecteurs sont à câbler sur le schéma.



3.4-Interrupteur, bouton poussoir, connecteur d'alimentation

| Fonction | Composant | Fabricant | Référence fabricant |
|--|--------------------|-----------|---------------------|
| Interrupteur M/A pour le pack pile | Inverseur | | tbd |
| Sélectionneu r de bande | Bouton poussoir | | tbd |
| Alim 12V | Jack barrel switch | Lumbert | 161420 |

L'ensemble de ces éléments devront être déportés en façade, et ne doivent pas apparaître sur le schéma.

3.5-Coupleur directif

Le choix du coupleur directif est laissé au choix de l'utilisateur.

Le coupleur directif peut donc être implémenté de plusieurs façons différentes :

- Ligne imprimée
- Coupleur en cable coaxial semi-rigide RG405
- Coupleur professionnel du commerce
- Coupleur avec tore

La connectique HF est de type fiche « N », car elle présente les meilleurs qualités et performances radio.

Dans ce document, seuls la solution de coupleur « en ligne imprimée » et « en câble coaxial semirigide » est présenté.

3.5.1-Coupleur en ligne imprimée tdb

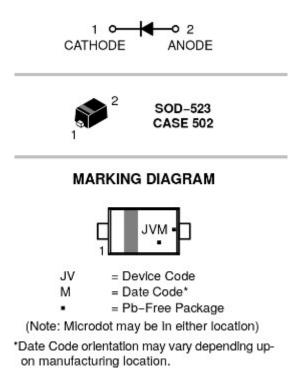
3.5.2-Coupleur en câble coaxial semi-rigide Tbd

3.6-Détecteur HF

3.6.1-Composants

Le détecteur HF est le classique détecteur HF à diode. L'étude de ce détecteur a permis de montrer que la tension de sortie et la puissance d'entrée était reliée par $P(W) = K \times V_{out}$

La mesure de la BAT54XV2 a montré un gain légèrement plus élevé de 50MHz à 430MHz, raison pour laquelle cette diode a été choisie.

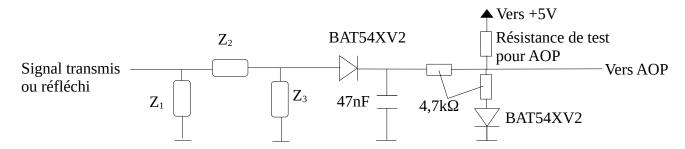


3.6.2-Schéma de principe

L'étude théorique a montré la nécessité de placer un circuit d'adaptation d'impédance en entrée du détecteur HF. Le schéma de principe ci-dessous pourra être éventuellement reconfigurer en fonction des résultats des tests sur le prototype.

L'étude théorique a également montré la nécessité de placer un circuit de compensation des effets de la température sur les performances du détecteur HF.

Enfin, une résistance de test sera montée sur les versions prototype, à des fins de mise au point et débug de l'AOP.

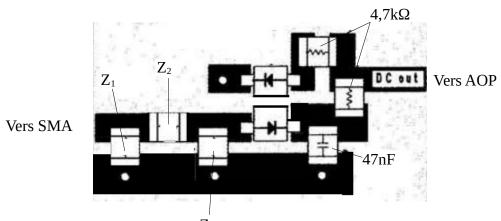


Tous les composants ci-dessus seront au format 1206, et doivent apparaître au schéma. Le circuit d'adaptation sera optimisé lors des tests du prototype. Par défaut, les valeurs de composants sont :

| Z_1 | Non monté |
|----------------|------------------|
| \mathbb{Z}_2 | Résistance de 0Ω |
| \mathbb{Z}_3 | Non monté |

Ce circuit devra être reproduit sur la voie FWD et la voie REF.

Des contraintes de placement de composants et de routage seront également imposées :



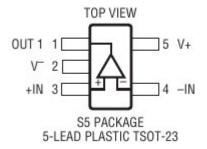
La résistance de test de l'AOP n'a pas été reproduite sur cet exemple de routage.

3.7-AOP

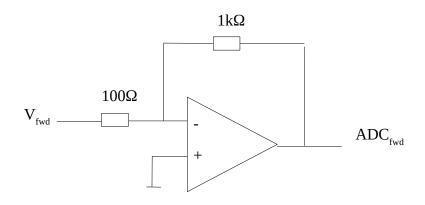
3.7.1-Composant AOP faible bruit

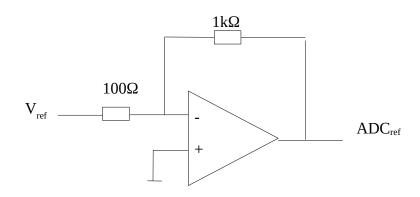
Le choix s'est porté sur l'AOP LT1818, présentant les spécifications suivantes :

- alimentation asymétrique +5V
- $6nV/\sqrt{Hz}$ de niveau de bruit à l'entrée
- consommation = 9mA



3.7.2-Schéma de principe





| Pin | Fonction | Connection | | |
|-----------------------------|------------------|--------------------------------|--|--|
| OUT(1) | sortie | Voir schéma de principe | | |
| V-(2) | Alimentation - | masse | | |
| +IN(3) Entrée non inverseur | | Voir schéma de principe | | |
| -IN(4) | Entrée inverseur | Voir schéma de principe | | |
| V+(5) | Alimentation + | A découpler avec 100nF et 10μF | | |

3.8-ADC

3.8.1-Composant

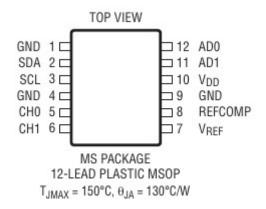
L'ADC est le LTC2305, car il offre les spécifications suivantes :

• résolution : 12 bits

• temps de conversion : 1,3µs

• bus I2C

• 2 canaux analogiques

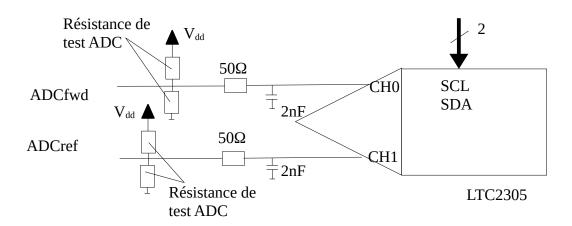


3.8.2-Schéma de principe

La période d'échantillonnage n'a pas de contraintes forte pour le « SWR Power Meter F8KGL » car les puissances crêtes varient peu à l'échelle du temps du PIC (4MHz). Le logiciel s'attachera à faire du polling sur les valeurs retournées par les ADC, aussi vite que possible.

Les valeurs d'ADC seront récupérées sur un bus I2C (SDA,SCL)

1 pont de résistance sera prévu sur le prototype, à des fins de mise au point et débug.



| Pin | Fonction | Connection |
|---------|----------------------------|-------------------------|
| GND(1) | Alimentation - | masse |
| SDA(2) | Extrémité du potentiomètre | Données du bus I2C |
| SCL(3) | Curseur du potentiomètre | Horloge du bus I2C |
| GND(4) | Alimentation - | masse |
| CH0(5) | Entrée analogique | Voir schéma de principe |
| CH1(6) | Entrée analogique | Voir schéma de principe |
| VREF(7) | Tension de référence 2,5V | Mettre 2,2µF à la masse |

| REFCOMP(8) | Sortie buffer Vref | Mettre 100nF et 10µF à la masse |
|-----------------------------|--|---------------------------------|
| GND(9) Alimentation - masse | | masse |
| VDD(10) | DD(10) Alimentation + A découpler avec 100nF et 10μF | |
| AD1(11) | Adresse device | On imposera AD1=GND. |
| AD0(12) | Adresse device | On imposera AD0=GND. |

Pour les tests sur la version de prototype (V0.8), un pont de résistance devra être inséré en entrée de l'ADC (type diviseur de tension). L'une des 2 résistances pourra être montée en lieu et place du condensateur de filtrage. Ce pont de résistance devra être supprimé sur les versions de production (V>=1.0).

3.9-MCU

Le MCU devra être un microcontrôleur PIC, pour sa simplicité d'utilisation, sa faible consommation en énergie, sa fiabilité, et sa robustesse, et répondant aux besoins de la fonctionnalité du « calculateur ». De plus, la simplicité (apparente en première lecture) du programme à développer pour ce dispositif, appelle tout naturellement un composant simple et efficace.

3.9.1-Composant

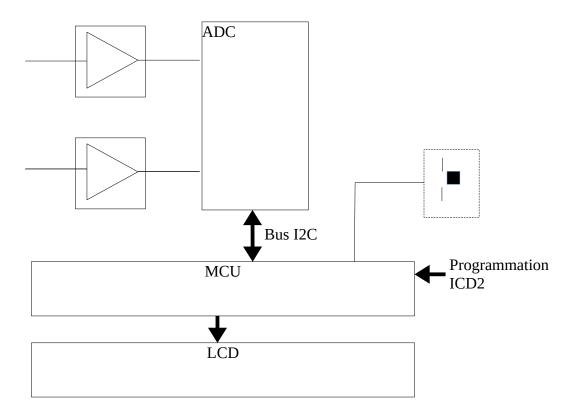
| | min | typ | max | Unité |
|-----------------------------|-----|-----|-----|-------|
| Tension d'alimentation | 4,5 | 5 | 5,5 | V |
| Intensité | | | 2 | mA |
| Horloge | | 4 | | MHz |
| Taille mémoire | | • | | • |
| Programme | | | 8 | ko |
| Entrées/Sortie | | • | | • |
| Nombre d'I/O ⁽¹⁾ | 10 | | | |

⁽¹⁾ Nombre d'I/O:LCD (6), sélectionneur de bande(1), bus I2C (1+1), bouton « calibration » (1)

Le MCU est un microcontrôleur PIC 18F1320. Son choix a été guidé par les principales caractéristiques suivantes :

| Taille de la flash | 8K (@0x0) |
|---------------------|---|
| Taille de l'EEPROM | 256 octets (@0xf00000) |
| Taille de la RAM | 256 octets (@0x80) – seuls 127 octets sont exploités |
| ADC | 10 bits |
| Nb de canaux ADC | 7 |
| Oscillateur interne | 31 kHz, 125 kHz, 250 kHz, 500 kHz, 1 MHz, 2 MHz, 4 MHz, 8 MHz |
| Alimentation | Comprise entre 4,2V et 5,5V |
| GPIO | 2x8 GPIO disponibles (multiplexés avec les entrées analogiques) |

3.9.2-Schéma de principe

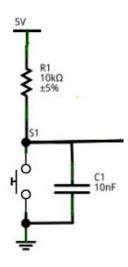


Le bus I2C est un bus informatique qui permet la communication entre un microcontrôleur et ses périphériques. Dans le cas du « SWR POWER METER F8KGL », la norme I2C a été choisie car c'est un bus série synchrone bidirectionnel et half-duplex.

| Pin | Fonction | Connection |
|---------------|----------------------------------|--|
| MCLR/VPP/RA5 | Bus de programmation | Non connecté |
| OSC1/CLK1/RA7 | | Non connecté |
| OSC0/CLK0/RA6 | | Non connecté |
| RA0 | | Non connecté |
| RA1 | | Non connecté |
| RA2 | Bus I2C | Horloge du bus I2C (SCL). Placer une pullup de $10k\Omega$ |
| RA3 | Bus I2C | Données du bus I2C (SDA). Placer une pullup de $10k\Omega$ |
| RA4 | Changement de bande de fréquence | Bouton poussoir |
| RA5 | | Non connecté |

| RA6 | | Non connecté |
|-----|-----------------------------|--------------------------------|
| RA7 | | Non connecté |
| RB0 | LCD | RS |
| RB1 | LCD | E |
| RB2 | | Ne pas utiliser |
| RB3 | | Ne pas utiliser |
| RB4 | LCD | D4 |
| RB5 | LCD | D5 |
| RB6 | LCD Bus de programmation | D6 PGC |
| RB7 | LCD Bus de programmation | D7 PGD |
| VSS | Alimentation - | masse |
| VDD | Alimentation + | A découpler avec 100nF et 10μF |

Le bouton bande doit être déporté en façade. Un filtre anti-rebond et une résistance de tirage au +Vdd doit également être câblé au schéma :



3.9.3-Programmateur

3.10-LCD

A des fins de facilité d'approvisionnement, et pour des raisons de coût, le LCD est choisi parmi les standards industriels les plus courants.

2 versions de LCD devront être implémentées :

LCD 2 lignes – 16 caractères – contrôleur type Hitachi HD44780

LCD 4 lignes – 16 caractères - tbd

3.10.1-LCD 2 lignes - 16 caractères - contrôleur Hitachi HD44780

(Source Wikipedia)

Le LCD utilisé dispose d'un contrôleur HD44780. C'est un contrôleur standard permettant de piloter un dispositif d'affichage par cristaux liquides.

Un module HD44780 comporte 16 bornes (dont les 2 dernières sont optionnelles si l'écran piloté ne dispose pas d'un rétroéclairage).

En « mode 4 bits », on n'utilise que les broches D4 à D7 (les broches D0 à D3 doivent être connectées à la masse.

L'octet de données est envoyé (ou lu) en 2 fois :

- d'abord les 4 bits de poids fort, par une première validation sur la broche E.
- puis les 4 bits de poids faible, par une seconde validation sur la broche E

| Borne | Symbole | Type | Fonction | |
|-------|-------------|--|--|--|
| 1 | Vss ou V0 | Alim | Masse 0V | |
| 2 | Vcc ou Vdd | Alim | Alimentation générale 5V | |
| 3 | Vee | Alim | Alimentation du panneau LCD (Contraste des caractères : Vee = 0 → Caractères invisibles, Vee = Vcc → Contraste maximum) | |
| | | | RS = 1 → Sélection du registre de données | |
| 4 | RS | Entrée | $RS = 0$ et $R/W = 0 \rightarrow S$ élection du registre d'instruction | |
| · | 4 RS Entree | RS = 0 et R/W = 1 → Sélection du drapeau BUSY et du compteur d'adresse | | |
| | | | $R/W = 0 \rightarrow Mode$ écriture | |
| 5 | R/W | Entrée | $R/W = 1 \rightarrow Mode lecture$ | |
| | | | Entrée de validation | |
| 6 | E | Entrée | Les entrées RS et R/W sont lues sur le front montant, et le bus de données est lu sur le front descendant. | |
| 7 | D0 | Entrée/Sortie | Bus de données, bit n°0 (LSB) | |
| 8 | D1 | Entrée/Sortie | Bus de données, bit n°1 | |
| 9 | D2 | Entrée/Sortie | Bus de données, bit n°2 | |
| 10 | D3 | Entrée/Sortie | e Bus de données, bit n°3 | |
| 11 | D4 | Entrée/Sortie | Bus de données, bit n°4 | |

| 12 | D5 | Entrée/Sortie | Entrée/Sortie Bus de données, bit n°5 | |
|----|----|---|--|--|
| 13 | D6 | Entrée/Sortie Bus de données, bit n°6 | | |
| 14 | D7 | Entrée/Sortie Bus de données, bit n°7 (MSB) | | |
| 15 | A | Alim | Anode du système de rétro-éclairage (à alimenter en 5V à travers une résistance de 50 à 100Ω pour limiter le courant à 100mA) | |
| 16 | K | Alim | Cathode du système de rétro-éclairage (masse) | |

3.10.2-LCD 4 lignes – 16 caractères Tbd

3.12-Régulateur d'alimentation

Le format de pile le plus courant, et le plus adapté a priori au SWR POWER METER est un pack pile LR6.

| Format | Fabricant | Dimension | Tension | Capacité (mAh) | type |
|---------|-----------|------------------|---------|-------------------|----------|
| LR6(AA) | Duracell | 50mm x 14,2mm | 1,5V | 2700 | alcaline |

En toute rigueur, la relation entre capacité de la pile, et temps de décharge en fonction de la charge, n'est pas linéaire. (www.hackerschicken.eu/www/electric/piles.pdf)

D'après les données trouvées sur http://data.energizer.com/, on peut estimer que pour un fonctionnement de 24H (§3.1.1), le SWR POWER METER ne doit pas consommer plus de 100mA.

A des fins de facilité d'approvisionnement, et pour limiter les coûts, le régulateur d'alimentation devra fournir une tension de 5V.

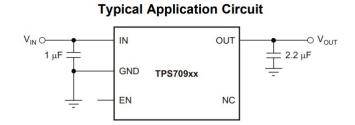
| | min | typ | max | unité |
|---------------------------------------|-----|------|-----|-------|
| Spécifications d'entrée | | | | |
| Tension d'entrée alimentation externe | 12 | 13,8 | 15 | V |
| Tension d'entrée pack pile | 4,5 | 5 | 5,5 | V |
| Intensité d'entrée ⁽¹⁾ | | | 100 | mA |
| Spécifications de sorties | | | | |
| Tension de sortie | 4,5 | | 5,5 | V |

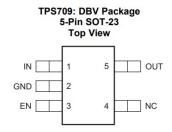
| Intensité de sortie ⁽³⁾ | | | 100 | mA |
|------------------------------------|--|----------------|--------------|----|
| Pack pile | 4 piles 1,5V L | R6 (capacité m | in = 2500mAh |) |
| Priorité alimentation | Alimentation externe 13,8V prioritaire sur le pack pile ⁽²⁾ | | | |

⁽¹⁾Intensité maximum délivrable par l'alimentation ou le pack pile. Valeur justifiée par le §3.2.1 pour obtenir une autonomie de 24H (capacité du pack pile de 2500mAh), et reportée dans le §3.1.1 (2)Dans le cas où l'interrupteur est placé sur la position ON, et que l'alimentation externe est

également branchée (afin de ne pas consommer inutilement sur le pack pile)

Le régulateur choisi est le TPS70950DBVT :





⁽³⁾Intensité maximum délivrable par le régulateur d'alimentation. Il convient dès lors de préciser que la consommation totale maximum du SWR POWER METER, hors régulation, ne devra pas dépasser 100mA.

4-SPECIFICATIONS LOGICIELLES

4.1-Généralités

Le logiciel est développé sous Linux (Debian 10).

4.1.1-Firmware

5 firmwares seront généres :

-Firmware de test : « x_watt_meter_f8kgl-Vn.m.TEST.hex »

Le firmware de « test » est un firmware pouvant fonctionner uniquement sur un « xWATT METER F8KGL ». Les versions matériel en kit doivent également être couvertes.

Son utilisation doit permettre:

- Valider l'architecture HW et SW choisies à l'aide d'une campagne de test sur le prototype. Cette campagne de test est appelée « test de validation »
- Valider la fabrication et le montage d'un « SWR POWER METER F8KGL » et « xWATT METER F8KGL » à l'aide d'une campagne de test appelée « test de production »

-Firmware de calibration : « swr_power_meter_f8kgl-Vn.m.CALIBRATION.hex » et « xwatt_meter_f8kgl-Vn.m.CALIBRATION.hex » pour les versions matériel « SWR POWER METER » et « xWATT POWER METER » respectivement.

-Firmware opérationnel : « swr_power_meter_f8kgl-Vn.m.hex » et « xwatt_meter_f8kgl-Vn.m.hex » pour les versions matériel « SWR POWER METER » et « xWATT POWER METER » respectivement.

Un 6ème firmware est également généré pour des tests fonctionnels sous GPSIM. Il a pour nom « « swr_power_meter_f8kgl-Vn.m.SIMU.hex »

4.1.2-Versions

n : correspond à une version majeure.m : correspond à une version mineure.

| Version | Etat logiciel | Etat matériel | Remarques |
|---------|--|-----------------------|--------------------|
| V0.5 | Mode test implémenté et validé en simulation | PIC implémenté | ADC interne du PIC |
| V0.6 | N/A | MAX11100 et MAX624 | |

| | | implémenté | |
|-----------------------|--|---|-------------|
| V0.7 | Lecture des ADC, et pilotage de l'AOP implémenté et validé dans le firmware de test | LTC2305, AD5175, LT1818 implémenté au schéma | Pas de PCB |
| V0.8 | Firmware test, calibration, opérationnel implémenté et validé en simulation | Schéma câblé PCB routé | Prototype |
| V1.0 et dérivées V1.m | Firmware test, calibration, opérationnel validé sur cible matérielle (avec ses corrections le cas échéant) | | Production |
| V2.0 et dérivées V2.m | | | Maintenance |

Pour le logiciel:

- l'état « implémenté » signifie que le code source est développé
- l'état « validé » signifie que le firmware a passé la campagne de test défini dans le cahier de test.

Pour le matériel :

- l'état « implémenté » signifie que le schéma et le PCB est développé
- l'état « validé » signifie que le firmware a passé la campagne de test défini dans le cahier de test.

La version V0.7 est une version de simulation sous gpsim.

La version V0.7 a les restrictions suivantes, et ne feront pas l'objet de corrections ou d'évolutions :

- la simulation ne tient pas compte du temps de conversion nécessaire à l'ADC
- la 1ère trame I2C du PIC vers ses esclaves provoquent un NACK
- la tension d'entrée de la simulation ne peut pas être mise à jour à la volée (il faut relancer la simulation)
- la tension en mV affichée par LCD est erronée
- la version V0.7 ne comporte pas de PCB

Elles seront corrigées pour les versions de firmware >0.8.

La version V0.8 est une version de prototype pour le logiciel et le matériel.

La version V1.0 est la version de production pour le matériel.

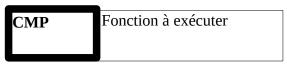
La version V2.0 est la version de production pour le logiciel.

4.1.3-Conventions de nommage

La convention de nommage dans le code source respectera la norme suivante :

| type | Convention de nommage | Explication |
|----------|--|--|
| Fonction | f_ <nom_du_composant_adressé>_<fonction></fonction></nom_du_composant_adressé> | Commence par « f_ » <nom_du_dispositif_adressé> correspond au composant concerné par la fonction <fonction> correspond à un résumé de la fonctionnalité développé dans cette fonction</fonction></nom_du_dispositif_adressé> |
| Variable | v_ <nom_du_composant_adressé>_<fonction></fonction></nom_du_composant_adressé> | Commence par « v_ » <nom_du_composant_adressé> correspond au composant concerné par la variable <fonction> correspond à un résumé de la fonctionnalité développé dans cette variable</fonction></nom_du_composant_adressé> |

Dans les spécifications logicielles qui suivent, le lecteur est invité à adopter la convention suivante :

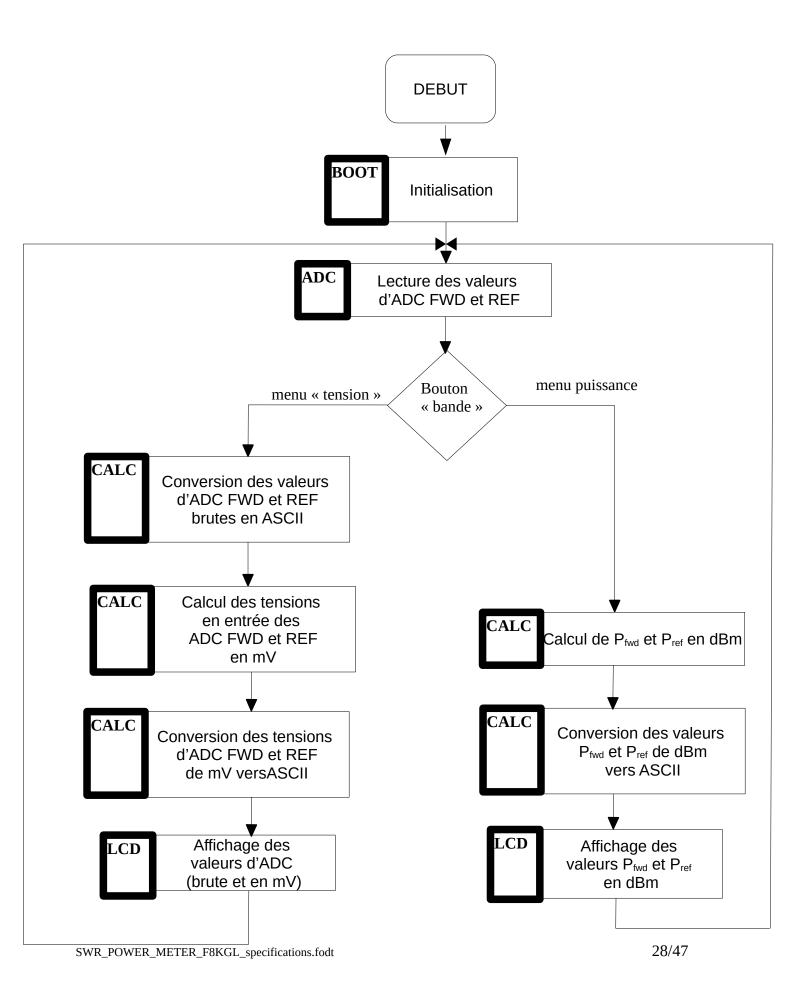


[«] CMP » représente le composant concerné la fonction. Il désigne un bloc du schéma bloc général du $\S 3.4$

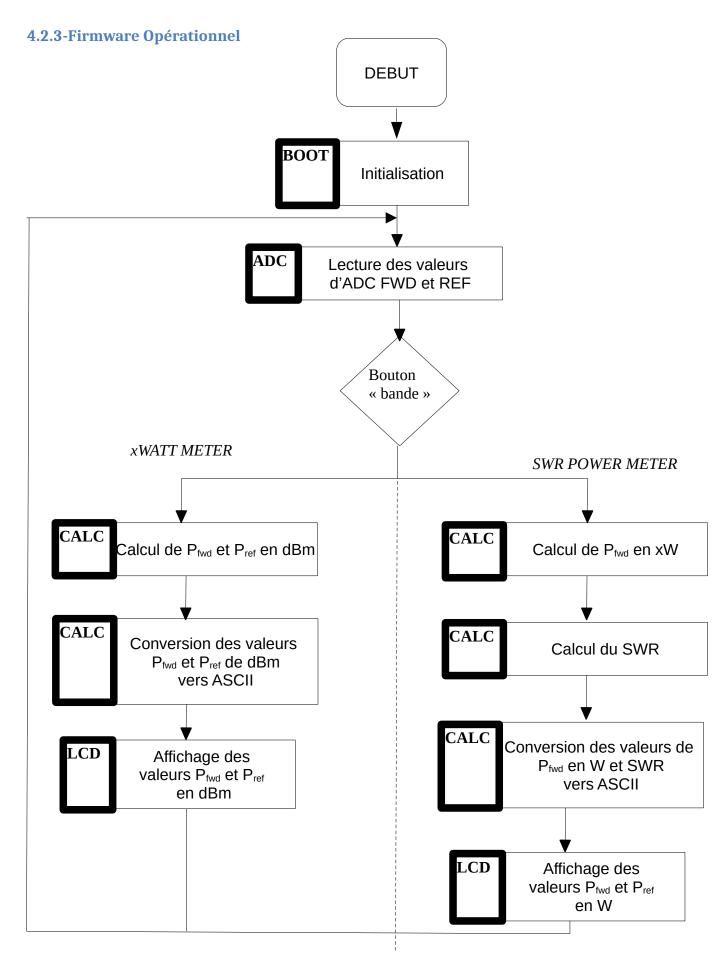
4.2- Synoptique

4.2.1-Firmware de TEST

[«] Fonction à exécuter » représente la fonctionnalité à exécuter.



4.2.2-Firmware de calibration



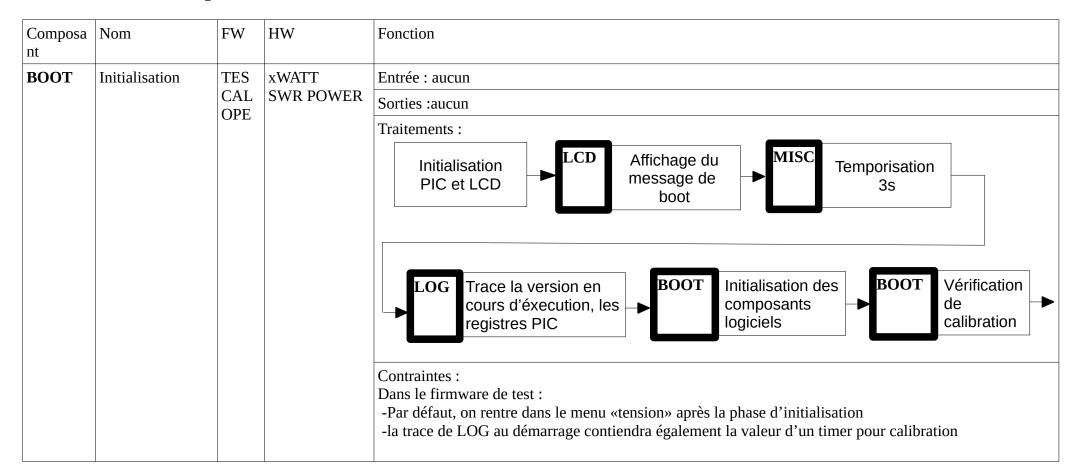
4.3-Spécifications des composants logiciels

Pour le FW:

- « TES » signifie « test »
- « CAL » signifie « calibration »
- « OPE » signifie « opérationnel »

Pour le HW:

- « xWATT » signifie « xWATT POWER METER »
- « SWR POWER » signifie « SWR POWER METER »



| OOT Initialisation des TES xWATT | | 1 | Entrées : | | | | |
|----------------------------------|------------------------------------|--|---|--|---|--|--|
| composants CAL SWR POW. | | | Sorties: | | | | |
| | | Traitements: | | | | | |
| | | Power on reset | | | | | |
| | | | Contraintes : I2C : Power on Reset → SDA=SCL = 1 | | | | |
| Affichage du message de boot | TES CAL OPE | xWATT SWR POWER | Entrée : • nb de lignes du LCD • version Vn.m correspondant à la version du logiciel chargée dans la mémoire du microcontrôleur (ou MCU). | | | | |
| | | | Sorties : LCD | | | | |
| | | | | | Traitements : • Pour le SWR POWER METER | | |
| | | | S WR-POWER meter | | | | |
| | | | F 8 K G L V n . m | | | | |
| | | | S W R - P O W E R m e t e r LCD 4 lignes-16 caractères | | | | |
| | F 8 K G L V n . m | | | | | | |
| | | | $ \begin{array}{c c c c c c c c c c c c c c c c c c c $ | | | | |
| | | | | | | | |
| | composants logiciels Affichage du | composants logiciels CAL OPE Affichage du message de boot CAL | composants logiciels CAL OPE SWR POWER Affichage du message de boot CAL SWR POWER SWR POWER SWR POWER | | | | |

| | | | 1 | |
|------|--|-------------------|--------------------|--|
| | | | | Pour le xWATT METER |
| | | | | x W A T T m e t e r L LCD 2 lignes-16 caractères F 8 K G L V n . m |
| | | | | x W A T T m e t e r LCD 4 lignes-16 caractères F 8 K G L V n . m |
| | | | | Contraintes : respecter les timings du LCD |
| воот | Vérification de | OPE | XWATT | Entrées : valeur de l'octet de calibration en EEPROM CALIBRATION DONE |
| | calibration | | SWR POWER | Sorties : LCD ou continue vers le boucle principale |
| | | | | Traitements : • Recherche de la valeur de l'octet de calibration CALIBRATION_DONE • Si CALIBRATION = 0x0000, affichage bloqué sur : |
| | | | | NOCALIBRTION LCD 2 lignes-16 caractères |
| | | | | Contraintres |
| MISC | Temporisation | TES | xWATT | Entrée : temps en s |
| | | CAL OPE | SWR POWER | Sortie : aucune |
| | | 01.5 | | Traitements: temporisation |
| ADC | Lecture des valeurs ADC FWD et REF | TES CAL OPE | xWATT SWR POWER | Entrée : • Voie FWD ou REF • bits de configuration du LTC2305 (UNI=0, SLP=0) |
| | | | | Sorties : ADCfwd et ADCref retournée par l'ADC |

| | | 1. A 2. F 3. C data 7 S/D 2. Envo 3. S'il y 4. Prép 1. A 5. Envo 6. S'il y 7. Lire 8. Déca 9. Com | arer une tra Adresse = 0. Pour le port Calculer dat 6 O/S Oyer cette tr y a eu un N arer une tra Adresse = 0. Oyer cette tr y a eu un N 2 octets sun aler de 4 bit | x08 - R/W=0 FWD : S/D=0 a 5 0 came (Adress ACK : tbd me I2C x08 - R/W=0 came (Adress ACK : tbd c le bus I2C s à droite le le l'offset de | 4 0 se, R/W, data | lecture | 2 SLP | O/S=1 1 0 | 0 0 | | |
|------|---------------|---|--|--|-------------------------|------------------|--------------|------------|-----|--|--|
| | | 2. A | ADC = com | plément à 2 | | ıs typ (1,6µs n | | | | | |
| CALC | Conversion en | Entrée : 1 qu | | de conversio | m est de 1,5p | ιο τυρ (1,0μο 11 | lian) | | | | |
| CALC | ASCII | | | | | | | | | | |
| | | Sorties: 1 octet | | | | | | | | | |
| | | Traitements Quartet à co | | | | Valeur co | odée en ASC | TI | | | |
| | | $(0)_{16}$ | on veren | | | 0x30 | ouce en 7100 | | | | |
| | | $(0)_{16}$ $0x30$ $(1)_{16}$ $0x31$ | | | | | | | | | |
| | | $(2)_{16}$ | | | | 0x32 | | | | | |
| | | | | | | 07.02 | | | | | |
| | | (E) ₁₆ | | | | 0x45 | | | | | |
| | | 1 /13 | | | | | | | | | |

| | | | $(F)_{16}$ 0x46 | | | | |
|------|----------------------------|------|---|--|--|--|--|
| | | | Contraintes : Aucun paramètre stocké en RAM | | | | |
| CALC | Calcul des | | Entrée : valeurs d'ADC de la voie FWD et de la voie REF sur 12 bits | | | | |
| | tensions en entrée des | | Sorties : valeurs converties en mV | | | | |
| | ADC FWD et REF en mV | | Traitements : Pour chaque port (FWD et REF) : $V = \frac{(ADC) \times V_{FS}}{2^N}$ 1. Multiplication 16 bits x 16 bits de la valeur d'ADC avec la valeur (5000) ₁₀ 2. Divsion par 4096 (décalage à droite de 12 bits) 3. Conversion 12 bits en BCD | | | | |
| | | | Contraintes : tbd (temps d'éxecution) | | | | |
| CALC | Multiplication 16 | | Entrées : (A) et (B) codées sur 16 bits | | | | |
| | bits x 16 bits | | Sorties : (A) x (B) | | | | |
| | | | Traitement: FXM1616U de l'AN617 de chez Microchip | | | | |
| | | | Contraintes : tbd (temps d'éxecution) | | | | |
| CALC | Conversion 12 | TEST | Entrée : valeur à convertir sur 12 bits (2octets) | | | | |
| | bits en BCD | | Sorties : valeur convertie en BCD (2 octets) | | | | |
| | | | Traitements : algorithme « double dabble » Pour rappel, le code BCD permet de représenter un chiffre décimal (de 0 à 9) par un ensemble de 4 bits $(0000)_2$ 0 $(0001)_2$ 1 $(1001)_2$ 9 | | | | |
| | | | https://fr.wikipedia.org/wiki/Double_dabble | | | | |

| | | | https://stackoverflow.com/questions/28670539/why-is-the-double-dabble-algorithm-working Contraintes: | | | | | |
|------|---------------------------------|--|---|--|--|--|--|--|
| | | | | | | | | |
| LCD | Affichage des | | Entrée : valeurs d'ADC de la voie FWD et de la voie REF brute et en mV | | | | | |
| | valeurs d'ADC brute et en mV | | Sorties : LCD | | | | | |
| | Diute et en m v | | Traitements: F W D u u u h - v v v w w V | | | | | |
| | | | R E F x x x h - y y y m V | | | | | |
| | | | F W D u u u h - v v v m V LCD 4 lignes-16 caractères | | | | | |
| | | | R E F x x x h - y y y m V EDD + Inglies To ear deteres | | | | | |
| | | | | | | | | |
| | | | « FWD » : chaîne de caractère fixe, indiquant que la ligne 1 du LCD est dédié au port FWD uuu : correspond à la valeur de l'ADC du port FWD en hexadécimal vvvv : correspond à la tension calculée à partir de la valeur de l'ADC sur le port FWD en mV « REF » : chaîne de caractère fixe, indiquant que la ligne 1 du LCD est dédié au port REF xxx : correspond à la valeur de l'ADC du port REF en hexadécimal yyyy : correspond à la tension calculée à partir de la valeur de l'ADC par le PIC sur le port REF en mV « h » : caractère symbolisant l'unité de la mesure de l'ADC (hexadécimal) « mV » : chaîne de caractère indiquant l'unité de la mesure de la tension (mV) | | | | | |
| CALC | Calcul de P _{fwd} et | | Contraintes : | | | | | |
| CALC | P _{ref} en dBm | | Entrée : ADC _{fwd} et ADC _{ref} Sorties : Pouset Pous | | | | | |
| | | | Sorties: P_{fwd} et P_{ref} en dBm en valeur positive Traitements: Pour chaque port FWD et REF: $P(dBm) = K_{conv}(dBm) - 10 \times \log(ADC)$ 1. Si (ADC) = 0, alors $P(dBm) = 0x4095$. Sortir de la fonction. 2. Recherche de la valeur de $K_{conv}(dBm)$ en EEPROM pour chaque port (FWD et REF) | | | | | |

| | | 3. Recherche de la valeur de 10×log(ADC) dans la LUT 4. Soustraction 12 bits 5. Conversion 12 bits en BCD |
|------|--------------------------------------|--|
| | | Contraintes : |
| CALC | Recherche de la | Entrées : port (FWD ou REF) |
| | valeur de K _{conv} (dBm) | Sorties: $K_{conv}(dBm)$ |
| | TConv(dDill) | Traitements : Si port = FWD, $K_{conv}(dBm)$ = (contenu de l'EEP Int @0x06 sur 16 bits) & 0xFFFF Si port = REF, $K_{conv}(dBm)$ = (contenu de l'EEP Int @0x06 sur 16 bits) & 0xFFFF |
| | | Contraintes : sans |
| CALC | Recherche de la | Entrée : valeur d'ADC sur 11 bits [0;2048] |
| | valeur de $10 \times \log(ADC)$ | Sortie : valeur de $10 \times \log(ADC)$ |
| | | Traitements : recherche de $10 \times \log(ADC)$ dans une LUT, codée en Flash à une adresse fixée par le compilateur, au format $(0XYZ)_{16}$ où $10 \times \log(ADC) = (XY,Z)_{10}$ dBm |
| | | ADC $10 \times \log(ADC)$ |
| | | 1 0x0000 (00,0 dB) |
| | | 2 0x001E (03,0 dB) |
| | | 3 0x0030 (04,8dB) |
| | | 4 0x003C (06,0dB) |
| | | 5 0x0046 (07,0dB) |
| | | 6 0x004E (07,8dB) |
| | | |
| | | 1023 0x012C (30,0dB) |

| | | 1024 0x012D (30,1dB) | | | | | |
|------|-------------------------------|--|--|--|--|--|--|
| | | 1025 0x012D(30,1dB) | | | | | |
| | | | | | | | |
| | | 2046 0x014B (33,1dB) | | | | | |
| | | 2047 0x014B (33,1dB) | | | | | |
| | | 2048 0x014B (33,1dB) | | | | | |
| | | | | | | | |
| | | Contraintes: | | | | | |
| CALC | Soustraction 12 bits | Entrées : $K_{\text{conv}}(\text{dBm})$ $10 \times \log(ADC)$ | $K_{conv}(dBm)$ | | | | |
| | | Sorties : $K_{conv}(dBm) - 10 \times log(ADC)$ sur les 12 bits de poids faible | Sorties : $K_{conv}(dBm)$ - $10 \times log(ADC)$ sur les 12 bits de poids faible | | | | |
| | | Traitements : Soustraction 12 bits | Traitements : Soustraction 12 bits | | | | |
| | | Contraintes: | | | | | |
| EEP | Contenu de | Entrée : adresse sur 1 octet | | | | | |
| | l'EEP Int | Sorties : contenu de l'EEP interne sur 1 octet | Sorties : contenu de l'EEP interne sur 1 octet | | | | |
| | | Traitements: | Traitements: | | | | |
| | | Contraintes: | | | | | |
| LCD | Affichage de P _{fwd} | Entrées : P _{fwd} et P _{ref} en dBm en valeur positive | | | | | |
| | et P _{ref} en dBm | Sorties : LCD | | | | | |
| | | Traitements: | | | | | |
| | | F W D - x x . x d B m LCD 2 ligned R E F - y y . y d B m . | es-16 caractères | | | | |
| | | | | | | | |

| | | | | « FWD » : chaîne de caractè «REF» : chaîne de caractère xx.x: correspond à la valeur yy.y: correspond à la valeur Contraintes | E fixe de l | e, indi la puis | - ndiq qua | y uan nt c | ıt qı que du j | ue la | ligne t FW | ne 1 o | B 1 d du l en o | ı LCD est de LCD est dédi IBm. Si P(dE | ié au port REF 3m) = 0x4095, alors x = « . » |
|------|----------------------------------|-----|-----------|--|--------------------|--------------------------|--------------------------------------|------------------|----------------------|----------|--------------------|--|------------------|--|---|
| CALC | Calcul de P _{fwd} en xW | OPE | SWR POWER | Entrées : ADC _{fwd} Sorties : Valeur de P _{fwd} , son u Traitements : 1. Recherche de la v 2. P(xW) = FXM16 3. Conversion BCD 4. Recherche de l'u | vale 516U 32 | ur de J(AD) bits d | K _{con} C _{fwd} | , K | ı El | EΡ | | <u>* </u> | | | |
| | | | | EEP @0x0C 0x0000 0x0001 0x0002 0x0003 0x0004 | | | | | | | W m μ\ n\ | W W N | | | |

| | | | 5. Si P(xW) >=1000, alors: changer d'unité (pW → nW, nW → μW, etc.) Décaler P(xW) à droite de 12 bits Si P(xW) >=100000, alors: changer d'unité 2 fois (pW → nW, nW → μW, etc.) Décaler P(xW) à droite de 24 bits Contraintes: | | | | | |
|------|---|------|--|--|--|--|--|--|
| CALC | Calcul de ADC _{fwd} /ADC _{ref} | TEST | | | | | | |
| LCD | Affichage de P _{fwd} en W, et ADC _{fwd} /ADC _{ref} | TEST | Entrées : P _{fwd} en tbd Sorties : LCD Traitements : F W D a a a a b b b x W LCD 2 lignes-16 caractères | | | | | |

| | | | « r.rr » : rapport FWD/REF | | | |
|--|--|--|----------------------------|--|--|--|
| | | | | | | |
| | | | | | | |

4.4-Compléments

4.4.1-Composant ADC

Le LTC2305 possède 4 bits de commande.

| S/D O/S X | Χ | UNI | SLP |
|-----------|---|-----|-----|
|-----------|---|-----|-----|

S/D = SINGLE-ENDED/DIFFERENTIAL BIT

 $O/S = ODD/\overline{SIGN}$ BIT

UNI = UNIPOLAR/BIPOLAR BIT

SLP = SLEEP MODE BIT

Dans tous les cas de figures d'utilisation du LTC2305, il faut avoir : UNI=0 et SLP=0.

4.4.1.1-Initialisation ADC

Il n'y a rien à faire pour initialiser le LTC2305.

4.4.1.2-Lecture des valeurs ADC Fwd et REF

4.4.1.2.1-Lecture ADC FWD

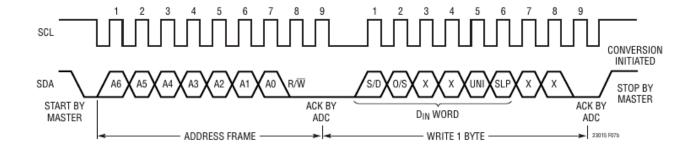
1. Trame Write

L'adresse du device est (0001000)₂=0x08

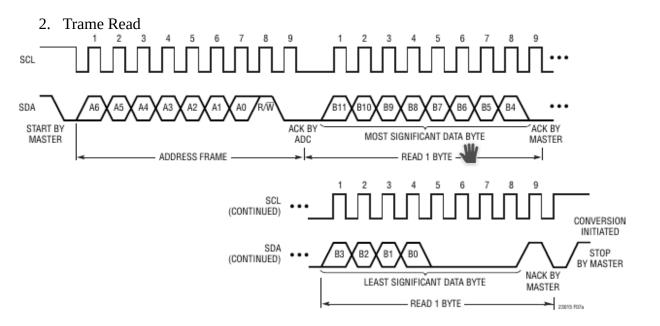
| S/D | 0/\$ | CH0 | CH1 |
|-----|------|-----|-----|
| 0 | 0 | + | - |
| 0 | 1 | - | + |
| 1 | 0 | + | |
| 1 | 1 | | + |

UNI=0

SLP=0



A l'issue de cette trame, la conversion est initialisée. Typiquement, elle met 1,3μs (max 1,6μs) Pendant la conversion, le LTC2305 répond NACK au trames I2C.



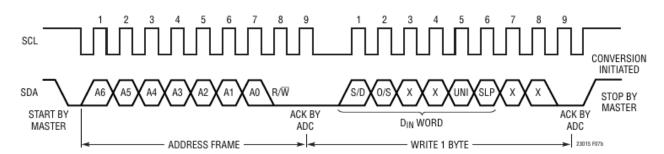
4.4.1.2.2-Lecture ADC REF

1. Trame Write

L'adresse du device est (0001000)₂=0x08

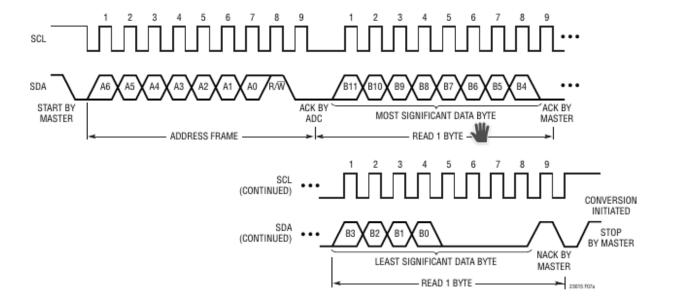
| S/D | 0/\$ | CH0 | CH1 |
|-----|------|-----|-----|
| 0 | 0 | + | - |
| 0 | 1 | - | + |
| 1 | 0 | + | |
| 1 | 1 | | + |





A l'issue de cette trame, la conversion est initialisée. Typiquement, elle met 1,3μs (max 1,6μs) Pendant la conversion, le LTC2305 répond NACK au trames I2C.

2. Trame Read



4.4.2-Plan d'adressage I2C

| Composant | Adresse |
|-----------|---------|
| ADC | 0x08 |

4.4.3-Log

Le firmware de test doit être pourvu d'une fonctionnalité de trace. Cette fonctionnalité doit tracer :

- les aspects protocolaires des trames I2C échangées
- des performances de timing des algorithmes
- les registres d'erreur du PIC

Les traces sont stockées dans l'EEP du PIC dans un buffer circulaire de 240 octets. Chaque trace possède une longueur fixe de 8 octets sous la forme :

| Octet0 | Octet1 | Octet2 | Octet3 | Octet4 | Octet5 | Octet6 | Octet7 |
|--------|--------|-----------------------------|--------|--------|--------|--------|--------|
| TAG | | Contenu ou valeurs à tracer | | | | | |

| TAG | Contenu | | | | | |
|--------|--|-------------------------|--------|--------|-----------|--------|
| | Octet0 | Octet1 | Octet2 | Octet3 | Octet4 | Octet5 |
| 0x0001 | « T » ou « C » ou « O » ⁽¹⁾ | Version ⁽²⁾ | | RCON | STKPTR | 0xFF |
| 0x0002 | [Calibratio | n TIMER] | | | | |
| 0x0004 | Nb de NACK I2C | Valeur d'ADC (2*12bits) | | | Timer SAI | MPLE |
| 8000x0 | [Timer FX | M1616U] | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |
| | | | | | | |

^{(1) «} T » pour le fw de test, « C » pour le fw de calibration, « O » pour le fw opérationnel

⁽²⁾Version : version du firmware (V0.8 → « 08 » en ASCII)

Chaque trace à écrire en EEP doit faire l'objet d'une vérification d'activation à l'aide de données placées elle-même en EEP. Plusieurs TAG pourront être activés simultanément. L'opération de vérification d'activation consiste alors à comparer la configuration des TAG en EEP avec le TAG à écrire. S'il y a correspondance, la trace est alors effectivement écrite. Dans le cas contraire, la trace n'est pas écrite.

4.4.4-Plan mémoire du code

4.4.5-Plan mémoire EEP interne du PIC

| Adresse (offset) | Taille (octets) | Contenu | | | |
|------------------|-----------------|--|--|---|--|
| 0x00 | 5 | Version du fw+0x00 | | | |
| 0x05 | 1 | Offset du prochain log | | | |
| 0x06 | 2 | TEST CALIBRATION OPERA | | OPERATIONNEL | |
| | | K _{conv} (dBm) FWD (défaut : 0x01A4) | | K _{conv} (dBm) FWD bande 1 (défaut : 0x01A4) | |
| 0x08 | 2 | K _{conv} (dBm) REF (défaut : 0x01A4) | | K _{conv} (dBm) REF bande 1 (défaut : 0x01A4) | |
| 0x0A | 2 | Kconv (défaut : 0x01F4) | | K _{conv} (dBm) FWD bande 2 (défaut : 0x01A4) | |

| 0x0C | 2 | Unité de Kconv (3 bits) | K _{conv} (dBm) REF bande 2 (défaut : 0x01A4) | |
|------|-----|----------------------------------|---|--|
| 0x0E | 2 | | K _{conv} (dBm) FWD bande 3 (défaut : 0x01A4) | |
| 0x10 | 2 | | K _{conv} (dBm) REF bande 3 (défaut : 0x01A4) | |
| 0x12 | | | Kconv (défaut : 0x01F4) | |
| 0x14 | | | Unité de Kconv (3 bits) | |
| 0x16 | 2 | Calibration DONE (0xF | FFF = oui, 0x0000 = non) | |
| 0x18 | | | | |
| 0x1A | | | | |
| 0x1B | | | | |
| 0x1C | | | | |
| 0x1D | | | | |
| 0x1E | 8 | Activation des TAG des log (MSB) | | |
| 0x1F | 8 | Activation des TAG des log (LSB) | | |
| 0x20 | 8 | Log 1 | | |
| 0x28 | 8 | Log 2 | | |
| 0x30 | 8 | Log 3 | | |
| 0x38 | 8 | Log 4 | | |
| ••• | ••• | ••• | | |

4.6-Programmateur

4.5.1-PIC

Programmer le .hex

Comment récupérer les log ?